



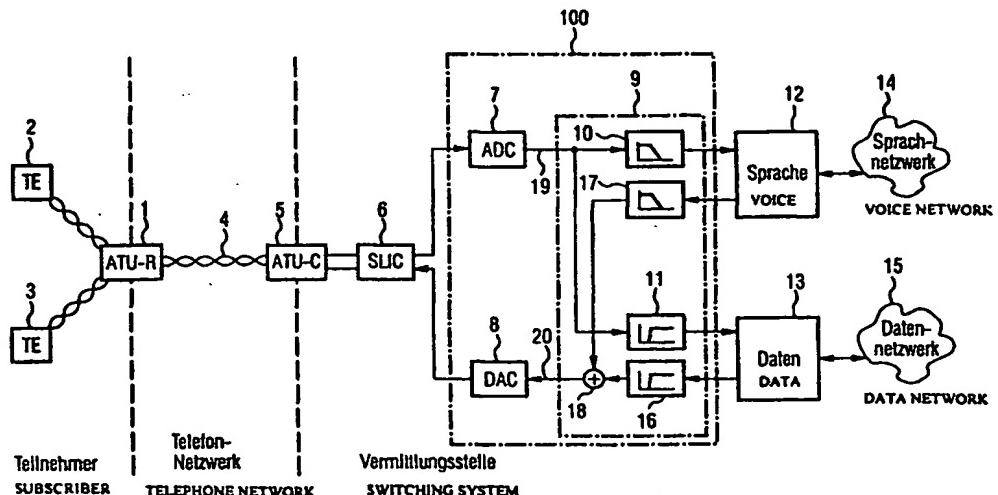
(51) Internationale Patentklassifikation ⁷ : H04Q 11/04		A2	(11) Internationale Veröffentlichungsnummer: WO 00/19767 (43) Internationales Veröffentlichungsdatum: 6. April 2000 (06.04.00)
(21) Internationales Aktenzeichen: PCT/DE99/03214		SCHMÜCKING, Dirk [DE/AT]; Flussgasse 6, A-9500 Villach (AT).	
(22) Internationales Anmeldedatum: 30. September 1999 (30.09.99)		(74) Gemeinsamer Vertreter: SIEMENS AKTIENGESELLSCHAFT; Postfach 22 16 34, D-80506 München (DE).	
(30) Prioritätsdaten: 198 44 941.0 30. September 1998 (30.09.98) DE 299 14 706.1 21. August 1999 (21.08.99) DE		(81) Bestimmungsstaaten: CN, JP, KR, US, europäisches Patent (AT, BE, CH, CY, DE, DK, ES, FI, FR, GB, GR, IE, IT, LU, MC, NL, PT, SE).	
(71) Anmelder (<i>für alle Bestimmungsstaaten ausser US</i>): SIEMENS AKTIENGESELLSCHAFT [DE/DE]; Wittelsbacherplatz 2, D-80333 München (DE).		Veröffentlicht <i>Ohne internationales Recherchenbericht und erneut zu veröffentlichen nach Erhalt des Berichts.</i>	
(72) Erfinder; und (75) Erfinder/Anmelder (<i>nur für US</i>): HAUPTMANN, Jörg [AT/AT]; Goritschacher Strasse 50, A-9241 Wem-berg (AT). PREITNEGGER, Manfred [AT/AT]; Woisetschlägerweg 4, A-9020 Klagenfurt (AT). RUDOLF, Hans-Werner [DE/DE]; Wörthstrasse 13, D-81667 München (DE). KUNISCH, Paul [DE/DE]; Rotwandstrasse 16, D-82178 Puchheim (DE). KROTTENDORFER, Gerald [AT/AT]; Kratochwilestrasse 12/2/64, A-1220 Wien (AT). FRENZEL, Rudi [DE/DE]; Hofangerstrasse 38, D-81735 München (DE). TERSCHLUSE, Markus [DE/DE]; Rahel-Straus-Weg 8, D-81673 München (DE).			

(54) Title: LINE TERMINATOR UNIT FOR A SUBSCRIBER LINE

(54) Bezeichnung: LEITUNGSABSCHLUSSVORRICHTUNG FÜR EINE TEILNEHMERANSCHLUSSLEITUNG

(57) Abstract

The invention relates to a line terminator unit for a subscriber line which transmits and receives broad-band signals via a single subscriber line. Said broad-band signals are composed of a broad-band or narrow-band low-frequency voice signal and a broad-band higher-frequency data signal. The frequency bands of the voice signal and the data signal substantially do not overlap. The inventive line terminator unit is provided with a digital frequency separating filter in the digital part of the line terminator unit. Said frequency separating filter is arranged in the digital part of the line terminator unit and serves to distinguish between the low-frequency voice signal and the higher-frequency data signal. The line terminator unit is especially useful for separating an ISDN or POTS voice signal from an ADSL data signal.



(57) Zusammenfassung

Die Erfindung betrifft eine Leitungabschlußvorrichtung für eine Teilnehmeranschlußleitung, die breitbandige Signale über eine einzige Teilnehmeranschlußleitung sendet und empfängt, wobei sich ein breitbandiges Signal aus einem breitbandigen oder schmalbandigen niederfrequenten Sprachsignal und einem breitbandigen höherfrequenten Datensignal zusammensetzt und sich die Frequenzbänder des Sprachsignals und des Datensignals im wesentlichen nicht überschneiden. Die erfindungsgemäße Leitungabschlußvorrichtung weist eine digitale Frequenzweiche im Digitalteil der Leitungabschlußvorrichtung, die im Digitalteil der Leitungabschlußvorrichtung angeordnet ist und mittels der das niederfrequente Sprachsignal von dem höherfrequenten Datensignal voneinander getrennt werden. Die Leitungabschlußvorrichtung ist insbesondere geeignet zur Trennung eines ISDN- oder POTS-Sprachsignals von einem eines ADSL-Datensignals.

LEDIGLICH ZUR INFORMATION

Codes zur Identifizierung von PCT-Vertragsstaaten auf den Kopfbögen der Schriften, die internationale Anmeldungen gemäss dem PCT veröffentlichen.

AL	Albanien	ES	Spanien	LS	Lesotho	SI	Slowenien
AM	Armenien	FI	Finnland	LT	Litauen	SK	Slowakei
AT	Österreich	FR	Frankreich	LU	Luxemburg	SN	Senegal
AU	Australien	GA	Gabun	LV	Lettland	SZ	Swasiland
AZ	Aserbaidschan	GB	Vereinigtes Königreich	MC	Monaco	TD	Tschad
BA	Bosnien-Herzegowina	GE	Georgien	MD	Republik Moldau	TG	Togo
BB	Barbados	GH	Ghana	MG	Madagaskar	TJ	Tadschikistan
BE	Belgien	GN	Guinea	MK	Die ehemalige jugoslawische Republik Mazedonien	TM	Turkmenistan
BF	Burkina Faso	GR	Griechenland	ML	Mali	TR	Türkei
BG	Bulgarien	HU	Ungarn	MN	Mongolei	TT	Trinidad und Tobago
BJ	Benin	IE	Irland	MR	Mauretanien	UA	Ukraine
BR	Brasilien	IL	Israel	MW	Malawi	UG	Uganda
BY	Belarus	IS	Island	MX	Mexiko	US	Vereinigte Staaten von Amerika
CA	Kanada	IT	Italien	NE	Niger	UZ	Usbekistan
CF	Zentralafrikanische Republik	JP	Japan	NL	Niederlande	VN	Vietnam
CG	Kongo	KE	Kenia	NO	Norwegen	YU	Jugoslawien
CH	Schweiz	KG	Kirgisistan	NZ	Neuseeland	ZW	Zimbabwe
CI	Côte d'Ivoire	KP	Demokratische Volksrepublik Korea	PL	Polen		
CM	Kamerun	KR	Republik Korea	PT	Portugal		
CN	China	KZ	Kasachstan	RO	Rumänien		
CU	Kuba	LC	St. Lucia	RU	Russische Föderation		
CZ	Tschechische Republik	LI	Liechtenstein	SD	Sudan		
DE	Deutschland	LK	Sri Lanka	SE	Schweden		
DK	Dänemark	LR	Liberia	SG	Singapur		
EE	Estland						

Beschreibung

Leitungsabschlußvorrichtung für eine Teilnehmeranschlußleitung

5

Die Erfindung betrifft eine Leitungsabschlußvorrichtung nach dem Oberbegriff des Patentanspruchs 1, daß heißt eine Leitungsabschlußvorrichtung für eine Teilnehmeranschlußleitung, die breitbandige Signale über eine einzige Teilnehmeranschlußleitung sendet und empfängt, wobei sich ein breitbandiges Signal aus einem breitbandigen oder schmalbandigen niederfrequenten Sprachsignal und einem breitbandigen höherfrequenten Datensignal Datensignal zusammensetzt und sich die Frequenzbänder des Sprachsignals und des Datensignals im wesentlichen nicht überschneiden.

Über einen analogen Teilnehmeranschluß im Telefonnetz erfolgt die Sprachübertragung analog. Während bei einem herkömmlichen Sprachübertragungssystem wie dem sogenannten POTS (Plain Old Telephone System) nur ein relativ schmales Frequenzband, das sogenannte Sprachband zur Sprachübertragung verwendet werden konnte, erfolgt bei neueren ISDN-Systemen die Sprachübertragung über ein relativ breites Frequenzband.

Bei den derzeitigen xDSL-Übertragungsverfahren (xDSL = x-Digital Subscriber Line) werden im Telefonnetz auch die Frequenzbereiche oberhalb des Sprachbandes breitbandig zur Datenübertragung genutzt. Unter xDSL-Übertragungsverfahren sind HDSL- (High Bit Rate Digital Subscriber Line), ADSL- (Symmetric Digital Subscriber Line) und VDSL-Übertragungsverfahren (Very High Speed Digital Subscriber Line) zu verstehen. Die xDSL-Übertragungsverfahren werden als Breitband-Netzwerkzugang bezeichnet und umfassen alle Übertragungsverfahren über das Telefonnetz, die eine höhere Datenübertragungsrate zwischen einem Teilnehmer und der Vermittlungsstelle als die

2

mit Sprachbandmodems erreichbare Datenübertragungsrate ermöglichen. Dazu wird bei den xDSL-Übertragungverfahren ein sogenanntes xDSL-Datensignal, daß ein für das xDSL-Übertragungsverfahren kodiertes digitales Signal bezeichnet, in einem vom Sprachband getrennten höheren Frequenzband übertragen. Die xDSL-Übertragungsverfahren können theoretisch die gesamte, oberhalb des Sprachbandes zur Verfügung stehende Bandbreite der Kupferdoppelader nutzen und erreichen Datenübertragungsraten im Mbps-Bereich.

10.

Trotz der getrennten Übertragung von Sprache und Daten in unterschiedlichen Frequenzbereichen bei den xDSL-Übertragungsverfahren können Nebenfrequenzen aus dem Sprachband in das Datenband gelangen und umgekehrt. Insbesondere Steuersignale im Sprachband, wie beispielsweise Rufsignale oder Gebührenimpulse, können Störungen im Datenband hervorrufen und die Datenübertragung unterbrechen oder ganz abbrechen.

Um solche Störungen zu vermeiden müssen das Sprachband und das Datenband vor der weiteren Verarbeitung getrennt werden. Dazu werden Frequenzweichen, sogenannte POTS-Splitter, benötigt, die empfangsseitig ein breitbandiges Signal in ein schmalbandiges niederfrequentes Sprachsignal und ein breitbandiges höherfrequentes Datensignal trennen und sendeseitig Sprachsignale und Datensignale filtern und zu einem breitbandigen Signal zusammenführen.

In der US 5,757,803 ist ein POTS-Splitter beschrieben, der ein Tiefpaßfilter und zwei Kapazitäten aufweist, wobei das Tiefpaßfilter einen Durchlaßbereich für das Sprachband aufweist und einem analogen Teilnehmerendgerät vorgeschaltet ist und wobei die beiden Kapazitäten Steuersignale aus dem Sprachband unterdrücken und einem xDSL-Sender/Empfänger vorgeschaltet sind. In dem xDSL-Sender/Empfänger, der über die beiden Kapazitäten mit einer Teilnehmeranschlußleitung ver-

bunden ist, befinden sich weitere analoge Hochpaßfilter, die zusammen mit den beiden Kapazitäten das Datenband vom Sprachband trennen.

- 5 Aus der US 5,742,527 ist ein ADSL-Sender und -Empfänger bekannt, der ein breitbandiges Signal über eine Teilnehmeranschlußleitung empfängt und sendet und aus dem empfangenen Signal mit einem Bandpaßfilter ein analoges Sprachsignal wegfiltert. Ein zu sendendes ADSL-Signal wird ebenfalls mit einem Bandpaßfilter gefiltert, um Störfrequenzen, die vom ADSL-Signal in das Sprachband gelangen können, aus dem Sprachband zu entfernen, so daß die Sprachbandübertragung nicht beeinflußt wird. Der ADSL-Empfänger weist einen Analog-Digital-Umsetzer und einen dem Analog-Digital-Umsetzer nachgeschalteten Dezimator auf, der aus dem empfangenen Signal ein im Signal vorhandenes ISDN-Signal ausfiltert. Der ADSL-Sender weist einen Interpolator mit Hochpaßfilterfunktion auf, der vor einem Digital-Analog-Umsetzer geschaltet aus einem zu sendenden ADSL-Signal Störfrequenzen, die im Sprachband liegen, ausfiltert.

Bei den oben genannten Lösungen sind jedoch immer analoge Filter notwendig, die aus aktiven und/oder passiven Elementen aufgebaut sind. Da zur Trennung des Sprach- und Datenbandes steile Filterflanken erforderlich sind, werden analoge Filter höherer Ordnung benötigt, die als analoge Filter sehr aufwendig und teuer sind. Ferner ist eine Lösung mit analogen Filtern nur umständlich an Spezifikationsänderungen anpaßbar, beispielsweise wenn sich die Trennfrequenz von Sprach- und Datenband ändert.

Die vorliegende Erfindung betrifft insbesondere das sendeseitige Zusammenführen und das empfangsseitige Trennen von zwei oder mehreren, in getrennten Frequenzbereichen liegenden Signalströmen unterschiedlicher Übertragungsverfahren, wie zum

Beispiel ADSL und ISDN, zur Übertragung auf dem gleichen Übertragungsmedium, beispielsweise einer Teilnehmeranschlußleitung.

- 5 Bei derzeitigen Leitungsabschlußleitungen für Teilnehmeranschlußleitungen werden die einzelnen Signalströme in jeweils eigenen Transceivereinheiten behandelt. Das Zusammenführen bzw. Trennen der Signalströme erfolgt wie bereits erwähnt durch sogenannte Splitter-Schaltungen bzw. Frequenzweichen,
- 10 die die Teilnehmeranschlußleitungen auf beiden Seiten terminieren und jeweils ein Interface für die Signalströme der einzelnen Übertragungsverfahren bereitstellen. Gattungsgemäße Splitter-Schaltungen nach dem Stand der Technik sind als passive analoge Filter ausgebildet. Für die Transceiver zum Erzeugen und Empfangen der Signalströme sind diese Splitter-Schaltungen im Idealfall transparent. Tatsächlich jedoch beeinträchtigen diese Splittermodule das Übertragungsverhalten der einzelnen Dienste bzw. der Übertragungsverfahren beträchtlich, da die Filterfrequenzgänge nie mit einem idealen
- 15 Frequenz- und Phasengang realisiert werden können, d.h. die Frequenzbereiche können praktisch nicht vollkommen rückwirkungsfrei voneinander getrennt werden. Zum Beispiel tritt bei einem gemeinsamen Betrieb von ADSL und ISDN tritt dadurch typischerweise eine Verringerung der ISDN-Reichweite auf, wohingegen der ADSL-Dienst eine geringere Datenrate bei gleicher Leitungslänge erreicht.

Ausgehend von diesem Stand der Technik liegt der vorliegenden Erfindung daher die technische Aufgabe zugrunde, eine gattungsgemäße Leitungsabschlußvorrichtung für eine Teilnehmeranschlußleitung bereitzustellen, die eine einfache und unter Einbeziehung von Spezifikationsänderungen anpaßbare Lösung zur Trennung von Sprach- und Datenband bietet.

5

Erfnungsgemäß wird diese Aufgabe durch eine Leitungsabschlußvorrichtung für eine Teilnehmeranschlußleitung mit den Merkmalen des Patentanspruchs 1 gelöst.

- 5 Demgemäß ist eine Leitungabschlußvorrichtung für eine Teilnehmeranschlußleitung vorgesehen, die gekennzeichnet ist durch eine digitale Frequenzweiche, die das niederfrequente Sprachsignal und das höherfrequente Datensignal voneinander trennt und die im Digitalteil der Leitungsabschlußvorrichtung
10 angeordnet ist.

Vorteilhafte Ausgestaltungen und Weiterbildungen der Erfin-
dung ergeben sich aus den jeweiligen Unteransprüchen.

- 15 Vorteilhafterweise erfolgt die Auftrennung des breitbandigen Empfangssignals in ein erstes digitales Sprachsignal und ein erstes digitales Datensignal mit digitalen Mitteln, die eine bessere und schnellere Anpaßbarkeit an sich ändernde Spezifi-
kationen, die die Trennfrequenz der Frequenzweiche betreffen,
20 als analoge Mittel ermöglichen.

Die Leitungsabschlußvorrichtung kann sowohl bei einem Teil-
nehmer in beispielsweise einem ADSL-Sender und -Empfänger als
auch in einer Vermittlungsstelle (CO = Central Office) auf
25 einer Leitungsanschlußkarte angeordnet sein.

In der Vermittlungstelle ist die Leitungsabschlußvorrichtung einer Teilnehmerleitungsschaltung (SLIC = Subscriber Line Circuit) nachgeschaltet. Die Teilnehmerleitungsschaltung ver-
30 sorgt die Teilnehmeranschlußleitung mit einem Leistungsstrom.

Beim Teilnehmer kann eine Übertragerschaltung die Teilnehmeranschlußleitung an die Leitungsabschlußvorrichtung koppeln.

- In einer besonders bevorzugten Ausführungsform weist die digitale Frequenzweiche ein erstes digitales Tiefpaßfilter und ein erstes digitales Hochpaßfilter auf, wobei dem ersten digitalen Tiefpaßfilter und dem ersten digitalen Hochpaßfilter das digitale Empfangssignal zugeführt wird. Ferner weist die digitale Frequenzweiche ein zweites digitales Tiefpaßfilter und ein zweites digitales Hochpaßfilter und einen digitalen Summierer auf, wobei das zweite digitale Sprachsignal dem zweiten digitalen Tiefpaßfilter und das zweite digitale Datensignal dem zweiten digitalen Hochpaßfilter zugeführt wird und der digitale Summierer das Ausgangssignal des zweiten digitalen Tiefpaßfilters und des zweiten digitalen Hochpaßfilters zu dem digitalen Sendesignal addiert.
- 15 In einer besonders bevorzugten Ausführungsform weist das erste digitale Tiefpaßfilter eine erste Reihenschaltung von mindestens einem ersten Dezimationsfilter und das erste digitale Hochpaßfilter eine zweite Reihenschaltung von mindestens einem zweiten Dezimationsfilter auf. Vorteilhaftweise ermöglichen Dezimationsfilter die Herabsetzung der Abtastrate von digitalen Signalen und passen die Abtastrate des ersten digitalen Sprachsignals und die Abtastrate des ersten digitalen Datensignals an die Abtastraten einer darauffolgenden digitalen Sprachverarbeitungseinrichtung bzw. einer darauffolgenden digitalen Datenverarbeitungseinrichtung an.

In einer weiteren besonders bevorzugten Ausführungsform weist das zweite digitale Tiefpaßfilter eine dritte Reihenschaltung von mindestens einem ersten Interpolationsfilter und das zweite digitale Hochpaßfilter eine vierte Reihenschaltung von mindestens einem zweiten Interpolationsfilter auf. Vorteilhafterweise erhöhen Interpolationsfilter die Abtastrate von digitalen Signalen und passen somit die Abtastrate des zweiten digitalen Sprachsignals und des zweiten digitalen Daten-

signals an die Abtastrate des nachgeschalteten Digital-Analog-Umsetzers an.

In einer bevorzugten Ausführungsform weist die digitale Frequenzweiche ein dem digitalen Summierer nachgeschaltetes Noise-Shaper-Filter auf. Das Noise-Shaper-Filter paßt vorteilhafterweise die Wortbreite des digitalen Sendesignals an die Verarbeitungswortbreite des Digital-Analog-Umsetzers an.

- 5 In einer besonders bevorzugten Ausführungsform wird als Analog-Digital-Umsetzer ein überabtastender, nach dem Sigma-Delta-V erfahren arbeitender Analog-Digital-Umsetzer benutzt. Von Vorteil ist dabei die hohe Abtastfrequenz, die ein dem Analog-Digital-Umsetzer vorgeschaltetes Antialiasing-Filter
15 niedriger Ordnung und damit einfachen Aufbaus ermöglicht. Dadurch läßt sich das Antialiasing-Filter bei einem Aufbau der Leitungsabschlußvorrichtung in einer integrierten Schaltung mitintegrieren.
- 20 Das erste digitale Tiefpaßfilter, das erste digitale Hochpaßfilter, das zweite digitale Tiefpaßfilter und das zweite digitale Hochpaßfilter sind in einer weiteren bevorzugten Ausführungsform als Programme in einem digitalen Signalprozessor ausgeführt. Vorteilhafterweise läßt sich damit die Filterfunktion durch eine Programmänderung an Spezifikationsänderungen bezüglich der Trennfrequenzen von ersten digitalen Sprachsignal und ersten digitalen Datensignal anpassen.
25

30 In einer weiteren besonders bevorzugten Ausführungsform ist dem Analog-Digital-Umsetzer eine automatische Verstärkungskontrollschaltung zur Regelung der Amplitude des empfangenen breitbandigen analogen Signals vorgeschaltet. Vorteilhafterweise werden dadurch Frequenzen des Datenbandes verstärkt und Frequenzen des Sprachbandes abgeschwächt. Die Frequenzen des
35 Datenbandes werden bei der Übertragung über die Teilnehmeran-

schlußleitung stärker gedämpft als die Frequenzen des Sprachbandes.

Dem Digital-Analog-Umsetzer ist eine Leistungsanpassungsschaltung 5 zur Anpassung der spektralen Leistungsverteilung in einer weiteren besonders bevorzugten Ausführungsform nachgeschaltet. Die Leistungsanpassungsschaltung verstärkt dabei Frequenzen mit geringer spektraler Leistung und schwächt Frequenzen mit hoher spektraler Leistung ab. Vorteilhafterweise 10 ist nach der Anpassung der spektralen Leistungsverteilung die spektrale Leistung gleichmäßiger über das Sprach- und Datenband verteilt.

Der besondere Vorteil der erfindungsgemäßen Leistungsabschlußvorrichtung liegt in der Verschiebung der Splitterfunktionalität 15 aus dem analogen Bereich in den digitalen Bereich. Dies wird durch einen taktsynchronen Betrieb der einzelnen Übertragungsverfahren, die sich dieselbe Teilnehmeranschlußleitung teilen, ermöglicht. Weiterhin können durch eine geeignete frequenzabhängige Außenbeschaltung des analogen 20 Front-Ends die unterschiedlichen Impedanzanforderungen über den gesamten relevanten Frequenzbereich realisiert werden. Eine weitere Möglichkeit zur Realisierung des geforderten Impedanzverlaufs des Leitungsinterfaces besteht in der Verwen- 25 dung von Impedanzsyntheseschleifen im analogen Front-End.

Durch die Verschiebung der Splitterfunktionalität vom analogen 30 in den digitalen Bereich der Transceiver sind die Transceiverschaltungen der einzelnen Übertragungsverfahren nicht mehr vollständig unabhängig voneinander. Sie verwenden unter anderem ein gemeinsames analoges Front-End. Das gemeinsame Sende-/Empfangssignal wird in einem digitalen Splittermodul durch Anwendung allgemein bekannter digitaler Filteralgorithmen frequenzmäßig zusammengeführt bzw. getrennt. Dabei 35 ist sollte beachtet werden, daß die Sample-Raten der Einzel-

9

ströme am Summationspunkt bzw. bei der Auftrennung gleich sein sollte. Dies wird durch Sampleraten-Adoptionsstufen sowie eine Taktsynchronisationseinheit in den digitalen Splittermodulen erreicht.

5

Die Verwendung eines digitalen Splittermoduls kann in den Systemen auf beiden Seiten der Teilnehmeranschlußleitung erfolgen, d.h. sowohl auf der Teilnehmerseite als auch auf der Netzwerkseite.

10

Durch die erfindungsgemäße Leitungsabschlußvorrichtung mit Trennung von Daten- und Sprachband im Digitalteil werden folgende Vorteile erzielt:

15

- Die Erfindung erlaubt es, das analoge Splittermodul durch ein digitales Splittermodul zu ersetzen. Das digitale Splittermodul kann in einem einzigen integrierten Schaltkreis (IC)- gleichzeitig für mehrere Kanäle pro Chip - realisiert werden. Der Aufbau eines passiven analogen

20

- Splitters benötigt dagegen einen erheblichen Platzbedarf, da Spulen und Kondensatoren mit zum Teil hohen Anforderungen an Spannungsfestigkeit und Bauteiltoleranz verwendet werden müssen. Die Kosten unterscheiden sich je nach Ausführung um ein Mehrfaches zu ungünstigen der analogen Lösung.

25

- Für alle Übertragungsverfahren, die sich eine Teilnehmeranschlußleitung teilen, wird vorteilhafterweise nur ein einziges gemeinsames analoges Front-End benötigt, während

30

- bei den heutigen Lösungen in jedem Transceiver ein analoges Front-End enthalten sein muß. Daraus resultiert eine signifikante Kostenreduktion.

35

- Die Charakteristika digitaler Filter können wesentlich strengeren Anforderungen hinsichtlich Flankensteilheit und

10

minimaler Gruppenlaufzeitverzerrungen Genüge leisten. Ein System mit digitalem Splitter kann daher derart optimiert werden, daß es geringeren Performance-Einbußen unterliegt als ein vergleichbares System mit analogem Splitter. Ferner erweist sich die Schaltung auch in Hinblick auf die EMV-Abstrahlung verursacht durch allzu steile Taktflanken als vorteilhafter.

- 5
- Ein Übersprechen zwischen den einzelnen Übertragungsverfahren durch eine unzureichende Außenbanddämpfung kann durch den Einsatz von Echocanceller-Modulen in digitalen Splittermodulen deutlich verminder werden. Dies führt zu einer weiteren Verminderung der Performance-Einbußen, die beim gemeinsamen Betrieb mehrerer Übertragungsverfahren 15 auf der gleichen Teilnehmeranschlußleitung entstehen können.

 - Durch die erfindungsgemäße Taktsynchronisation kommen zusätzliche Dienste, wie beispielsweise das sogenannte 20 "Voice over IP", im ADSL-Service ohne weitere Taktsynchronisation aus.

Weitere Vorteile, Merkmale und Anwendungsmöglichkeiten der Erfindung ergeben sich aus der nachfolgenden Beschreibung von 25 Ausführungsbeispielen in Verbindung mit der Zeichnung. In der Zeichnung zeigt

30 Figur 1 den Aufbau einer Übertragungsstrecke zwischen einem Teilnehmer und einer Vermittlungsstelle mit einem ersten Ausführungsbeispiel der Leitungsabschlußvorrichtung für eine Teilnehmeranschlußleitung nach der Erfindung;

11

Figur 2 ein Blockschaltbild eines zweiten Ausführungsbeispiels der Leitungsabschlußvorrichtung nach der Erfindung;

5 Figur 3A ein erstes Diagramm mit der spektralen Verteilung von Sprach- und Datenband; und

Figur 3B ein zweites Diagramm mit der spektralen Verteilung von Sprach- und Datenband.

10

Figur 4 eine Prinzipschaltung einer Leitungsabschlußvorrichtung für eine Teilnehmeranschlußleitung mit einer digitalen Splitter-Schaltung, die insbesondere zur Auf trennung des ISDN-Sprachbandes und des ADSL-Datenbandes geeignet ist;

15

Figur 5 die Architektur eines vorteilhaften Ausführungsbeispiels einer digitalen Splitter-Schaltung für ADSL und ISDN gemäß Figur 4.

20

Die in Figur 1 und 2 dargestellten Ausführungsbeispiele zeigen die Anwendung der erfindungsgemäßen Leitungsabschlußvorrichtung beispielhaft in der Vermittlungsstelle. Eine Anwendung der Leitungabschlußvorrichtung beim Teilnehmer ist jedoch genauso möglich.

25

In Fig.1 sendet und empfängt ein Teilnehmer sowohl ein schmalbandiges niedrfrequentes Sprachsignal mit einem analogen Teilnehmerendgerät 2, das beispielsweise ein Telefon oder ein Sprachband-Modem sein kann, als auch ein breitbandiges höherfrequentes Datensignal mit einem digitalen Teilnehmerendgerät 3, das beispielsweise ein Rechner mit einem ADSL-Modem sein kann, über eine Teilnehmeranschlußleitung 4, die aus einer Kupferdoppelader besteht, an eine Vermittlungsstelle. Dazu ist das analoge Teilnehmerendgerät 2 und das digita-

12

le Teilnehmerendgerät 3 jeweils über eine Zweidrahtleitung mit einem ersten Teilnehmeranschluß 1 (ATU-R = ADSL Transmission Unit - Remote) verbunden, wobei der erste Teilnehmeranschluß 1 mit der Teilnehmeranschlußleitung 4 verbunden ist.

5

In der Vermittlungsstelle ist die Teilnehmeranschlußleitung 4 mit einem zweiten Teilnehmeranschluß 5 (ATU-C = ADSL Transmission Unit - Central) verbunden. Der zweite Teilnehmeranschluß 5 ist wiederum über eine Zweidrahtleitung mit einer 10 Teilnehmerleitungsschaltung 6 (SLIC = Subscriber line Interface) verbunden. Die Teilnehmerleitungsschaltung 6 dient zur elektrischen Anpassung an die Teilnehmeranschlußleitung 4 und wirkt als Gabelschaltung für die bidirektionale Teilnehmeranschlußleitung 4.

15

Mit der Teilnehmerleitungsschaltung 6 ist eine Leitungsabschlußvorrichtung 100 verbunden, die einen Analog-Digital-Umsetzer 7 (ADC = Analog-To-Digital-Converter), einen Digital-Analog-Umsetzer 8 (DAC = Digital-To-Analog-Converter) und 20 einen digitalen POTS-Splitter 9 aufweist.

In einer ersten Übertragungsrichtung (Empfangsrichtung für die Leitungsabschlußvorrichtung) wird auf der Leitungsabschlußvorrichtung 100 ein breitbandiges analoges Signal von 25 dem Analog-Digital-Umsetzer 7 in ein digitales Empfangssignal umgesetzt. Vorzugsweise wird dafür ein überabtastender Sigma-Delta-Analog-Digital-Umsetzer verwendet, da nur einfache Antialiasing-Filter niedriger Ordnung zur Bandbegrenzung benötigt werden.

30

Dem Analog-Digital-Umsetzer 7 sind in einem digitalen POTS-Splitter 9 parallel ein erstes digitales Tiefpaßfilter 10 und ein erstes digitales Hochpaßfilter 11 nachgeschaltet. Durch Programmierung der Filterkoeffizienten ist dabei die Filterfunktion einstellbar. Wird das erste digitale Tiefpaßfilter 35

13

10 und das erste digitale Hochpaßfilter 11 durch ein Programm
in einem digitalen Signalprozessor realisiert, ist im Gegen-
satz zu einem festverdrahteten digitalen Filter durch Ände-
rung des Programms, bei dem nur die Filterkoeffizienten ein-
5 stellbar sind, auch die Ordnung des Filters einstellbar.

Das erste digitale Tiefpaßfilter 10 filtert aus dem Ausgangs-
signal des Analog-Digital-Umsetzers 7 ein erstes digitales
10 Sprachsignal. Das erste digitale Hochpaßfilter 11 filtert aus
dem Ausgangssignal des Analog-Digital-Umsetzers 7 ein erstes
digitales Datensignal.

Das erste digitale Sprachsignal und das erste digitale Daten-
signal wird dann einer digitalen Sprachverarbeitung 12 bzw.
15 digitalen Datenverarbeitung 13 zugeführt, die das erste digi-
tale Sprachsignal bzw. das erste digitale Datensignal verar-
beitet und in ein digitales Sprachnetzwerk 14 bzw. ein digi-
tales Datennetzwerk 15 einspeist. Das digitale Sprachnetzwerk
14 und das digitale Datennetzwerk 15 verbinden entsprechende
20 Vermittlungsstellen untereinander.

In einer zweiten Übertragungsrichtung (Senderichtung für die
Leitungsabschlußvorrichtung) empfängt die digitale Sprachver-
arbeitung 12 und die digitale Datenverarbeitung 13 ein zwei-
25 tes digitales Sprachsignal bzw. ein zweites digitales Daten-
signal über das digitale Sprachnetzwerk 14 bzw. das digitale
Datennetzwerk 15.

Die digitale Sprachverarbeitung 12 und die digitale Datenver-
30 arbeitung 13 führt das zweite digitale Sprachsignal bzw. das
zweite digitale Datensignal einem zweiten digitalen Tiefpaß-
filter 17 bzw. einem zweiten digitalen Hochpaßfilter 16 in
dem digitalen POTS-Splitter-Filter 9 zu.

14

- Dabei ist das zweite digitale Tiefpaßfilter 17 und das zweite digitale Hochpaßfilter 16 durch Programmierung der Filterkoeffizienten einstellbar. Wird das zweite digitale Tiefpaßfilter 17 und das zweite digitale Hochpaßfilter 16 durch ein Programm in einem digitalen Signalprozessor realisiert, ist im Gegensatz zu einem festverdrahteten digitalen Filter durch Änderung des Programms, bei dem nur die Filterkoeffizienten einstellbar sind, auch die Ordnung des Filters einstellbar.
- 5
- 10 Nach der Filterung wird das digitale Sprachsignal und das digitale Datensignal in einem digitalen Summierer 18 zu einem digitalen Sendesignal addiert und dem Digital-Analog-Umsetzer 8 zugeführt.
- 15 Der Digital-Analog-Umsetzer 8 setzt das digitale Sendesignal in ein analoges breitbandiges Sendesignal um, das der Teilnehmerleitungsschaltung 6 zum Senden über die Teilnehmeranschlußleitung 4 zugeführt wird.
- 20 Die spektrale Verteilung auf der Teilnehmeranschlußleitung 4 bei einer Übertragung mit dem ADSL-Verfahren ist in Figur 3A und Figur 3B dargestellt.
- 25 Die Übertragungsbandbreite einer Kupferdoppelader (Zweidrahtleitung) beträgt ca. 1,1 MHz. Im einen unteren Frequenzbereich schematisch beginnend mit 0 Hz liegt das Sprachband (POTS). Oberhalb des Sprachbandes beginnt das Datenband, das sich in ein erstes US Frequenzband und ein zweites DS Frequenzband aufteilt. In dem ersten Frequenzband US (=Upstream-Frequenzband) werden Daten von einem Teilnehmer in eine Vermittlungsstelle übertragen; in dem zweiten Frequenzband DS (=Downstream-Frequenzband) werden Daten von der Vermittlungsstelle zum Teilnehmer übertragen. Das Upstream-Frequenzband ist schmäler als das Downstream-Frequenzband.
- 30
- 35

15

Die in Figur 3A dargestellte Aufteilung des Datenbandes in zwei getrennte Frequenzbänder und Datenübertragung in zwei getrennten Frequenzbändern US, DS wird als Frequency Division Multiplexing (FDM) bezeichnet. In Figur 3B ist ebenfalls die 5 spektrale Verteilung des schmalbandigen Sprachbandes POTS und des breitbandigen Datenbandes bei dem ADSL-Datenübertragungsverfahren dargestellt, wobei das Datenband ein zusammenhängendes Frequenzband aufweist, das sowohl das Upstream-Frequenzband US als auch das Downstream-Frequenzband DS aufweist. Da sich das Upstream- und das Downstream-Frequenzband teilweise überlagern muß zur Trennung des Upstream- und Downstream-Frequenzbandes Echokompensation (EC=Echo Cancellation) angewendet werden. Der Vorteil bei einer Datenübertragung mit Echokompensation ist ein breiteres Downstream-Frequenzband, 10 wodurch von der Vermittlungsstelle zum Teilnehmer eine höhere 15 Datenrate ermöglicht wird.

In den in den Figuren 3A und 3B gezeigten Ausführungsbeispielen sind jeweils das POTS-Sprachband und das ADSL-Datenband 20 vollständig voneinander getrennt, daß heißt die Frequenzbänder überschneiden sich nicht. Es wäre jedoch selbstverständlich auch denkbar, wenn sich Sprachband und Datenband leicht, zum Beispiel an deren oberen bzw. unteren grenzfrequenz überlappen.

25

In Figur 2 ist ein Blockschaltbild eines zweiten Ausführungsbeispiels der Leitungsabschlußvorrichtung für eine Teilnehmerranschlußleitung dargestellt.

30 Die Leitungsabschlußvorrichtung 300 ist über eine Empfangsleitung 200 und eine Sendeleitung 201 mit der Teilnehmerleitungsschaltung 6 verbunden.

35 Ein breitbandiges Empfangssignal, das von der Teilnehmerleitungsschaltung 6 über die Empfangsleitung 200 der Leitungsab-

16

schlußvorrichtung 300 zugeführt wird, wird einer analogen Summierschaltung 202 zugeführt. Die analoge Summierschaltung 202 subtrahiert vom Empfangssignal ein im Empfangssignal enthaltenes Sendesignal, was eine Echokompensation bewirkt. Dazu 5 wird das Sendesignal durch ein Echo-Filter 203 gefiltert. Das Echo-Filter 203 filtert durch Hochpaßfilterung die in dem Sendesignal enthaltenen analogen Sprachsignale aus. Die Sprachsignale unterliegen somit nicht der Echokompensation. Das Echo-Filter 203 filtert mit einer Übertragungsfunktion, 10 die der Übertragungsfunktion der angeschlossenen Kupferdoppelader entspricht. Das am Ausgang des Echo-Filters 7 anliegende Signal entspricht somit einem im Empfangssignal enthaltenen Echo-Signal des Sendesignals und wird durch die analoge Summierschaltung 202 vom Empfangssignal subtrahiert.

15

Der analogen Summierschaltung ist eine automatische Verstärkungsregelung 204 (AGC = Automatic Gain Control) nachgeschaltet. Am Eingang der liegt das nicht echokompensierte Sprachsignal und das echokompenisierte Datensignal an. Die automatische Verstärkungsregelung 204 regelt die Amplitude des teilechokompenzierten Empfangssignales für die Weiterverarbeitung so, daß Frequenzen des Datenbandes, die eine geringe spektrale Leistung aufweisen, verstärkt werden.

25 Der automatischen Verstärkungsregelung 204 ist ein Antialiasing-Filter 205 zur Bandbegrenzung nachgeschaltet, das alle Frequenzen oberhalb des Upstream-Frequenzbandes des Datenbandes entsprechend der Abtastrate eines nachgeschalteten Analog-Digital-Umsetzers ausfiltert.

30

Dem Antialiasing-Filter 205 ist ein überabtastender Sigma-Delta-Analog-Digital-Umsetzer 206 nachgeschaltet, der das echokompensierte, amplitudengeregelte und bandbegrenzte Empfangssignal in ein digitales Empfangssignal, dargestellt

17

durch einen 1-Bit-Datenstrom mit einer Abtastrate von 8 MHz, umgesetzt.

Das digitale Empfangssignal wird einem ersten Dezimationsfilter 5 207 und parallel einem zweiten 208 Dezimationsfilter zugeführt.

Das erste Dezimationsfilter 207 führt eine digitale Tiefpaßfilterung mit dem digitalen Empfangssignal durch und verringert dann die Abtastrate von 8 MHz durch Dezimation auf eine 10 Abtastrate von 64 kHz, so daß ein 1-Bit-Datenstrom mit 64 kHz Abtastrate (64 kbps-Datenstrom) am Ausgang des ersten Dezimationfilters 207 anliegt. Dieser 64 kbps-Datenstrom ist zur weiteren Sprachverarbeitung und Einspeisung in das digitale 15 Sprachnetz geeignet. Die Grenzfrequenz der digitalen Tiefpaßfilterung ist so eingestellt, daß aus dem digitalen Empfangssignal das Datenband weggefiltert wird und nur das Sprachband übrigbleibt. Der am Ausgang des ersten Dezimationsfilters 207 anliegende 64 kbps-Datenstrom wird dann einer digitalen 20 Sprachverarbeitungseinrichtung 400 zugeführt.

Das zweite Dezimationsfilter 208 führt ebenfalls eine Tiefpaßfilterung mit dem digitalen Empfangssignal durch und verringert dann die Abtastrate von 8 MHz auf eine Abtastrate von 25 256 kHz, so daß am Ausgang des zweiten Dezimationsfilters 208 ein 1-Bit-Datenstrom mit 256 kHz (256 kbps-Datenstrom) anliegt. Dabei liegt die Grenzfrequenz der Tiefpaßfilterung über der höchsten Frequenz des Datenbandes. Der am Ausgang des zweiten Dezimationsfilters 208 anliegende 256 kbps-Datenstrom wird einer Datenverarbeitungseinrichtung 500 zur Weiterverarbeitung zugeführt. Die Datenverarbeitungseinrichtung 500 kann den 256 kbps-Datenstrom einer Hochpaßfilterung zuführen, um noch vorhandene Reste des digitalen Sprachsignales wegzufiltern.

Die Verarbeitung eines Sendesignals durch die Leitungsabschlußvorrichtung 300 wird im folgenden beschrieben.

Ein zu sendendes digitales Sprachsignal, dargestellt durch
5 einen 1-Bit-Datenstrom mit einer Abtastrate von 64 kHz, wird
von der Sprachverarbeitungseinrichtung 400 einem ersten Interpolationsfilter 210 in der Leitungsabschlußvorrichtung 300
zugeführt. Das erste Interpolationsfilter 210 erhöht die Ab-
tastrate von 64 kHz des digitalen Sprachsignals auf eine Ab-
10 tastrate von 8 MHz zur Weiterverarbeitung.

Ein zu sendenden digitales Datensignal, dargestellt durch einen 1-Bit-Datenstrom mit 256 kHz, wird von der Datenverarbeitungseinrichtung 500 einem zweiten Interpolationsfilter 209
15 in der Leitungsabschlußvorrichtung 300 zugeführt. Das zweite Interpolationsfilter 209 erhöht die Abtastrate von 256 kHz
des digitalen Datensignals ebenfalls auf die Abtastrate von 8 MHz zur Weiterverarbeitung.

20 Nach der Interpolation weisen das digitale Sprachsignal und
das digitale Datensignal dieselbe Abtastrate von 8 MHz auf.
Beide Signale werden einem digitalen Summierer 211 zugeführt,
der ein digitales Sendesignal durch Addition des digitalen
Sprachsignals und des digitalen Datensignals erzeugt.

25 Das digitale Sendesignal wird einem digitalen Noise-Shaper-Filter 212 zugeführt, der das im digitalen Sendesignal enthaltene Quantisierungsrauschen unterdrückt. Ferner paßt das
Noise-Shaper-Filter 212 die Wortbreite des digitalen Sendesi-
gnals an die Verarbeitungswortbreite eines nachgeschalteten
30 Digital-Analog-Umsetzers 213 an.

Das so gefilterte digitale Sendesignal wird dann von dem Digital-Analog-Umsetzer 213 in ein analoges breitbandiges Sen-
35 designal umgesetzt, das von einem dem Digital-Analog-Umsetzer

19

213 nachgeschalteten Tiefpaßfilter 214 gefiltert wird. Die Grenzfrequenz des Tiefpaßfilters 214 liegt dabei über der höchsten Frequenz des Datenbandes. Das Tiefpaßfilter 214 filtert Störfrequenzen oberhalb des zur Übertragung genutzten
5 Spektrums.

Mit einer dem Tiefpaßfilter 214 nachgeschalteten Leistungsanpassungsschaltung 215 (PCB = Power Cutback) wird die spektrale Leistungsverteilung des breitbandigen Sendesignals zur
10 Weiterverarbeitung in der Teilnehmerleitungsschaltung 6, der das breitbandige Sendesignal über die Sendeleitung 201 zugeführt wird, angepaßt. Insbesondere bei kurzen Leitungslängen der Teilnehmerleitung wird die spektrale Leistung des breitbandigen Sendesignals zurückgenommen, um die Verlustleistung
15 zu begrenzen und Aussteuerprobleme zu vermeiden.

Figur 4 zeigt die Prinzipschaltung einer Leitungsabschlußvorrichtung für eine Teilnehmeranschlußleitung mit einer digitalen Splitter-Schaltung, die insbesondere zur Auftrennung des
20 ISDN-Sprachbandes und des ADSL-Datenbandes geeignet ist.

Die Leitungsabschlußvorrichtung ist über zwei Kupferdrähte a, b mit dem Telefonnetzwerk 601 verbunden. Über diese Kupferdoppeladern des POTS werden Sprach- und Datensignale über einen ISDN/ADSL-Übertrager 602 in die Leitungsabschlußvorrichtung eingekoppelt. Dieser Übertrager 602 ist über eine Leitungstreiberschaltung 603 (Line Driver) und einem Codec 604 mit einer digitalen ISDN-Splitterschaltung 605 (DISC = Digital ISDN Splitter Circuit) verbunden. Der Codec 604 wird dabei durch einen von außen zugeführten Takt von 24,496 MHz getaktet. Der ISDN/ADSL-Übertrager 2, die Leitungstreiberschaltung 603 und der Codec 604 bilden dabei die gemeinsame Frontend-Schnittstelle 606a der Leitungsabschlußvorrichtung. Im vorliegenden Ausführungsbeispiel ist lediglich ein einziger
35 Kanal der ISDN-Splitterschaltung 605 in der Figur 4 darge-

20

stellt worden, jedoch kann die ISDN-Splitterschaltung 605 wie dies auch angedeutet wurde mehrkanalig ausgebildet werden.

Übertrager 602, Leistungstreiberschaltung 603, Codec 604 und ISDN-Splitterschaltung 605 können vorteilhafterweise auf ei-

5 nem einzigen Chip integriert sein oder auch mit mehreren Chipsätzen realisiert werden.

Die ISDN-Splitterschaltung 605 enthält Mittel zum Auftrennen der ADSL-Daten und der ISDN-Sprachdaten. Zu diesem Zweck ist

10 ein Hochpaßfilter 606 in dem für die ADSL-Daten vorgesehenen Pfad 607 und ein Tiefpaßfilter 608 in dem für die ISDN-Sprachdaten vorgesehenen Pfad 609 vorgesehen. Ferner ist ein ADSL-Transceiver-Modul 610 zwischen der ISDN-Splitterschaltung 605 und der ADSL-Datenschnittstelle 611 angeordnet.

15 Darüber hinaus ist ein ISDN-Transceiver-Modul 612 zwischen der ISDN-Splitterschaltung 605 und der PCM-Schnittstelle 613 vorgesehen. Darüberhinaus sind in der ISDN-Splitterschaltung 605 auch Mittel 614 zur Systemtaktgenerierung bzw. Takteinkopplung vorgesehen.

20

Figur 5 zeigt die Architektur eines vorteilhaften Ausführungsbeispiels der erfindungsgemäßen digitalen Splitterschaltung 5 für ADSL und ISDN gemäß Figur 4.

25 Die Schnittstelle des analogen Frontends 620 ist hier mit der ADSL-Schnittstelle 621 jeweils über einen Upstream-Signalpfad 622 und einem Downstream-Signalpfad 623 verbunden. In jedem dieser Signalpfade ist mindestens ein ADSL-Hochpaßfilter 624, 625, 626 angeordnet. Zusätzlich ist ein sogenannter Echo Canceller 627 zwischen den beiden ADSL-Signalpfaden 622, 623 vorgesehen. In Figur 5 sind im Downstream-Signalpfad 623 jeweils zwei ADSL-Hochpaßfilter 625, 626 vorgesehen, wobei es auch denkbar wäre, hier lediglich einen einzigen ADSL-Hochpaßfilter 625, 626 anzuordnen. Dessen Lage könnte dann im

21

wesentlichen frei vor oder nach dem Echo Canceller 627 gewählt werden.

Der Echo Canceller 627 in Figur 5, der das Übertragungsverhalten auf der Teilnehmerseite modelliert, dient der Grobkorrektur und läßt sich typischerweise nur bei einem gemeinsamen ADSL-/ISDN-Betrieb trainieren. Die ADSL- und ISDN-Schnittstellen 621, 630 weisen jeweils eigene Echo Canceller auf (in Figur 5 nicht dargestellt), die der Feinkorrektur dienen und 10 die typischerweise bei jedem neuen Verbindungsauftbau wieder neu trainiert werden können.

Ferner sind die beiden ADSL-Signalpfade 622, 623 jeweils über eine Tiefpaßfilter-Schaltungen 628, 629 mit der ISDN-Schnittstelle 630 verbunden. Dabei ist die Tiefpaßfilter-Schaltung 628, die zwischen ISDN-Schnittstelle 630 und ADSL-Upstream-Signalpfad 622 angeordnet ist, mit einem Abtastraten Dezimator (DEC) und einem nachgeschalteten Pulsformer zur Verringerung der Pulsfrequenz für die nachgeschaltete ISDN-Schnittstelle 630 versehen. Mittels des Tiefpaßfilter 628 wird das ISDN-Datenband von dem ADSL-Datenband am Auftrennpunkt 640 voneinander getrennt. Umgekehrt ist die Tiefpaßfilter-Schaltung 629, der zwischen der ISDN-Schnittstelle 630 und dem ADSL-Downstream-Signalpfad 623 angeordnet ist, einen 20 vorgesetzten Pulsformer und einen diesem nachgeschalteten Abtastraten-Interpolator versehen. Mittels der Tiefpaßfilter-Schaltung 629 wird das ISDN-Sprachband dem im Downstream-Pfad 623 von der ADSL-Schnittstelle 621 übermittelten ADSL-Datenband am Summationspunkt 640 überlagert und der Schnittstelle des analogen Frontends 620 zugeführt.

Zusätzlich weist die erfindungsgemäße ISDN-Splitterschaltung 605 auch eine Schnittstelle 631 zur Takteinkopplung und eine Schnittstelle 632 zur Steuersignaleinkopplung auf.

22

- Die in den Figuren 4 und 5 dargestellte ISDN-Splitter-schaltungen 5 können selbstverständlich auch auf einfache Weise derart abgewandelt werden, daß sie sich statt zur Trennung von ADSL-Daten und ISDN-Sprache zur Trennung von ADSL-
5 Daten und POTS-Sprache eignet. Gleichermassen wurde in den vorangegangenen Ausführungsbeispiel immer von ADSL-Daten ausgegangen. Es ist jedoch selbstverständlich, daß die vorliegende Erfindung sich sehr vorteilhaft auf alle denkbaren xDSL-Übertragungsverfahren anwenden läßt. Hierzu wären die
10 Schaltungen entsprechend den Figuren 4 und 5 lediglich im Rahmen des einem Fachmann geläufigen Kenntnisse abzuwandeln, indem beispielsweise die Grenzfrequenzen der Filter geeignet dimensioniert werden.

15 Die vorliegende Erfindung eignet sich insbesondere für solche Leitungsabschlußvorrichtungen, die geeignet sind ADSL über ISDN- oder POTS-Dienste, wie sie von verschiedenen Netzbe-treibern wie der Deutschen Telekom angeboten werden, zu rea-lisieren.

Patentansprüche

1. Leitungabschlußvorrichtung für eine Teilnehmeranschlußleitung, die breitbandige Signale über eine einzige Teilnehmeranschlußleitung (4) sendet und empfängt, wobei sich ein breitbandiges Signal aus einem breitbandigen oder schmalbandigen niederfrequenten Sprachsignal (ISDN, POTS) und einem breitbandigen höherfrequenten Datensignal Datensignal (US, DS; ADSL) zusammensetzt und sich die Frequenzbänder des Sprachsignals (ISDN, POTS) und des Datensignals (US, DS; ADSL) im wesentlichen nicht überschneiden,
dadurch gekennzeichnet,
daß eine digitale Frequenzweiche vorgesehen ist, die das niedrfrequente Sprachsignal (ISDN, POTS) und das höherfrequente Datensignal (US, DS; ADSL) voneinander trennt und die im Digitalteil der Leitungabschlußvorrichtung angeordnet ist.
2. Leitungabschlußvorrichtung nach Anspruch 1,
dadurch gekennzeichnet, daß
- ein Analog-Digital-Umsetzer (7; 206) vorgesehen ist, der ein breitbandiges Empfangssignal in ein digitales Empfangssignal umsetzt,
- ein Digital-Analog-Umsetzer (8; 213) vorgesehen ist, der ein digitales Sendesignal in ein breitbandiges Sendesignal umsetzt, und
- die digitale Frequenzweiche (9; 207 - 212; 605) dem Analog-Digital-Umsetzer (7; 206) nachgeschaltet und dem Digital-Analog-Umsetzer (8; 213) vorgeschaltet ist und das digitale Empfangssignal in ein erstes digitales Sprachsignal und ein erstes digitales Datensignal auftrennt sowie ein zweites digitales Sprachsignal und ein zweites digitales Datensignal zu dem digitalen Sendesignal zusammenführt.

24

3. Leitungsabschlußvorrichtung nach einem der vorstehenden Ansprüche,

dadurch gekennzeichnet, daß

- die digitale Frequenzweiche (9; 207 - 212; 605) ein erstes digitales Tiefpaßfilter (10) und ein erstes digitales Hochpaßfilter (11) aufweist, wobei dem ersten digitalen Tiefpaßfilter (10) und dem ersten digitalen Hochpaßfilter (11) das digitale Empfangssignal (19) zugeführt wird und daß

- die digitale Frequenzweiche (9; 207 - 212; 605) ein zweites digitales Tiefpaßfilter (17) und ein zweites digitales Hochpaßfilter (16) und einen digitalen Summierer (18) aufweist, wobei das zweite digitale Sprachsignal dem zweiten digitalen Tiefpaßfilter (17) und das zweite digitale Datenignal dem zweiten digitalen Hochpaßfilter (16) zugeführt wird und der digitale Summierer (18) das Ausgangssignal des zweiten digitalen Tiefpaßfilters (17) und des zweiten digitalen Hochpaßfilters (16) zu dem digitalen Sendesignal (20) addiert.

20 4. Leitungsabschlußvorrichtung nach Anspruch 3,

dadurch gekennzeichnet,

daß das erste digitale Tiefpaßfilter (10) eine erste Reihenschaltung von mindestens einem ersten Dezimationsfilter (207) und das erste digitale Hochpaßfilter (11) eine zweite Reihenschaltung von mindestens einem zweiten Dezimationsfilter (208) aufweist.

5. Leitungsabschlußvorrichtung nach Anspruch 3 oder 4,

dadurch gekennzeichnet,

30 daß das zweite digitale Tiefpaßfilter (17) eine dritte Reihenschaltung von mindestens einem ersten Interpolationsfilter (210) und das zweite digitale Hochpaßfilter (16) eine vierte Reihenschaltung von mindestens einem zweiten Interpolationsfilter (209) aufweist.

25

6. Leitungsabschlußvorrichtung nach nach einem der vorstehenden Ansprüche,
dadurch gekennzeichnet,
daß die digitale Frequenzweiche (9; 207 - 212; 605) einen ei-
5 nem digitalen Summierer (211) nachgeschaltetes Noise-Shaper-
Filter (212) aufweist.
7. Leitungsabschlußvorrichtung nach einem der vorstehenden
Ansprüche,
10 dadurch gekennzeichnet,
daß als Analog-Digital-Umsetzer (10) ein Überabtastender Sig-
ma-Delta Analog-Digital-Umsetzer vorgesehen ist.
8. Signalverarbeitungseinrichtung nach einem der vorstehenden
15 Ansprüche,
dadurch gekennzeichnet,
daß das erste digitale Tiefpaßfilter (10), das erste digitale
Hochpaßfilter (11), das zweite digitale Tiefpaßfilter (17)
und das zweite digitale Hochpaßfilter (16) als Programme in
20 einem digitalen Signalprozessor ausgeführt sind.
9. Signalverarbeitungsvorrichtung nach einem der vorstehenden
Ansprüche,
dadurch gekennzeichnet,
25 daß dem Analog-Digital-Umsetzer (206) eine automatische Ver-
stärkungskontrollschaltung (204) zur Regelung der Amplitude
des empfangenen breitbandigen analogen Signals vorgeschaltet
ist.
- 30 10. Signalverarbeitungsvorrichtung nach einem der vorstehenden
Ansprüche,
dadurch gekennzeichnet,
daß dem Digital-Analog-Umsetzer (213) eine Leistungsanpas-
sungsschaltung (215) zur Anpassung der spektralen Leistungs-
35 verteilung nachgeschaltet ist.

11. Leitungsabschlußvorrichtung nach einem der vorstehenden Ansprüche,

d a d u r c h g e k e n n z e i c h n e t ,

5 daß das breitbandige niederfrequente Sprachsignal ein ISDN-Sprachsignal ist und das breitbandige höherfrequente Datensignal ein ADSL-Datensignal ist.

12. Leitungsabschlußvorrichtung nach einem der Ansprüche 1

10 bis 10,

d a d u r c h g e k e n n z e i c h n e t ,

daß das breitbandige niederfrequente Sprachsignal ein POTS-Sprachsignal ist und das breitbandige höherfrequente Datensignal ein ADSL-Datensignal ist.

15

13. Leitungsabschlußvorrichtung nach einem der vorstehenden Ansprüche,

d a d u r c h g e k e n n z e i c h n e t ,

20 daß die digitale Frequenzweiche (9; 207 - 212; 605) mehrkanalig ausgebildet ist, wobei über die Vielzahl der Kanäle jeweils niederfrequente POTS- und/oder ISDN-Sprachsignale und breitbandige höherfrequente ADSL-Datensignale übertragbar sind.

25 14. Leitungsabschlußvorrichtung nach einem der vorstehenden Ansprüche,

d a d u r c h g e k e n n z e i c h n e t . ,

30 daß die digitale Frequenzweiche (9; 207 - 212; 605) einen Echocanceller (EC) aufweist, der zwischen einem Upstream-Signalpfad (622) und einem Downstream-Signalpfad (623) angeordnet ist.

27

15. Leitungsabschlußvorrichtung nach Anspruch 14,
dadurch gekennzeichnet,
daß der Echocanceller (EC) zur Grobkorrektur vorgesehen ist
und ein durch die digitale Frequenzweiche (9; 207 - 212; 605)
5 rückgekoppeltes Störsignal herausfiltert.
16. Leitungsabschlußvorrichtung nach einem der Ansprüche 14
oder 15,
dadurch gekennzeichnet,
10 daß Echocanceller (EC) in der digitale Frequenzweiche (9; 207
- 212; 605) sich nur bei einem gemeinsamen Betrieb von nie-
derfrequenten Sprachsignal (ISDN, POTS) und höherfrequenten
Datensignal (US, DS; ADSL) trainieren läßt.
- 15 17. Leitungsabschlußvorrichtung nach einem der Ansprüche 14
bis 16,
dadurch gekennzeichnet,
daß die Schnittstellen (621, 630) zu den Transceiverschaltun-
gen für das niederfrequente Sprachsignal (ISDN, POTS) und hö-
20 herfrequenten Datensignal (US, DS; ADSL) und/oder die
Transceiverschaltungen selbst jeweils mindestens einen weite-
ren Echocanceller aufweisen, der zur Feinkorrektur der je-
weils rückgekoppelten Störsignal dient.
- 25 18. Leitungsabschlußvorrichtung nach einem der vorstehenden
Ansprüche,
dadurch gekennzeichnet,
daß in der digitalen Frequenzweiche (9; 207 - 212; 605) zur
Trennung des niederfrequenten Sprachsignals (ISDN, POTS) von
30 dem höherfrequenten Datensignal (US, DS; ADSL) eine Tiefpaß-
filter-Schaltungen (628) vorgesehen ist, die ein Abtastraten
Dezimator und einen diesem nachgeschalteten Pulsfommer ent-
hält und die mit einer Schnittstelle (630) zu einem zur Ver-
arbeitung von niederfrequenten Sprachsignalen (ISDN, POTS)
35 geeigneten Transceiver verbunden ist.

19. Leitungsabschlußvorrichtung nach einem der vorstehenden Ansprüche,
d a d u r c h g e k e n n z e i c h n e t ,

5 daß in der digitalen Frequenzweiche (9; 207 - 212; 605) eine weitere Tiefpaßfilter-Schaltungen (628) vorgesehen ist, die vorgeschalteten Pulsformer und einen ein Abtastraten Integrator enthält und die mit einer Schnittstelle (630) zu einem zur Verarbeitung von niederfrequenten Sprachsignalen (ISDN, 10 POTS) geeigneten Transceiver verbunden ist, wobei die Tiefpaßfilter-Schaltungen (628) ausgangsseitig das niederfrequenten Sprachsignals (ISDN, POTS) bereitstellt, das dem höherfrequenten Datensignal (US, DS; ADSL) überlagert wird.

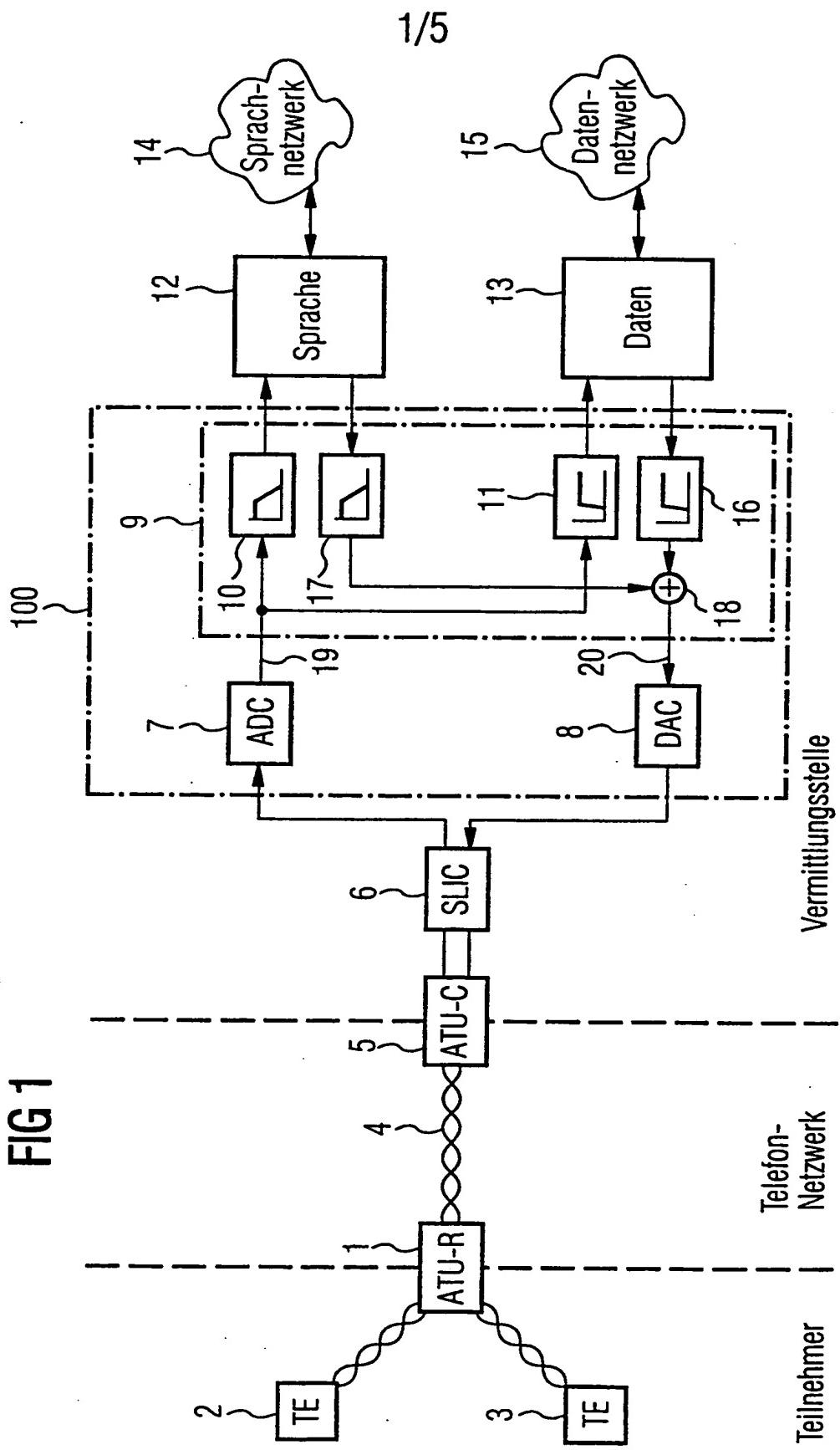
15 20. Leitungsabschlußvorrichtung nach einem der vorstehenden Ansprüche,
d a d u r c h g e k e n n z e i c h n e t ,

daß die digitale Frequenzweiche (9; 207 - 212; 605) zusammen mit einem Übertrager (602), einer Leitungstreiberschaltung 20 (603), und einer Codec-Schaltung (604) auf einem einzigen Chip integriert sind.

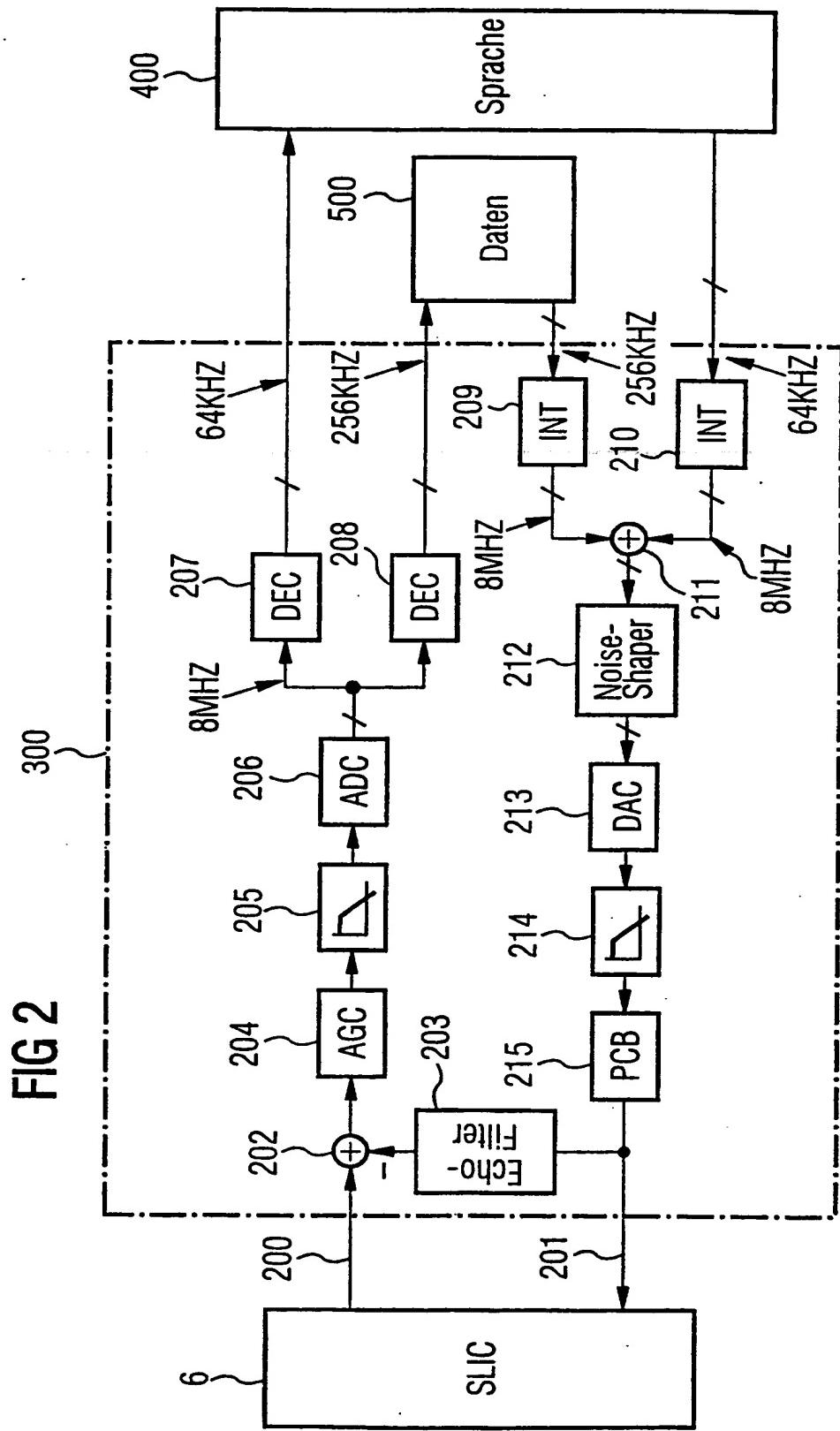
21. Leitungsabschlußvorrichtung nach einem der vorstehenden Ansprüche,
d a d u r c h g e k e n n z e i c h n e t ,

25 daß die digitale Frequenzweiche (9; 207 - 212; 605) mindestens eine Sampleraten-Adaptionsstufe sowie eine Takt synchronisationseinheit aufweist, mit denen sichergestellt wird, daß die Sample-Raten der jeweiligen Signalströme am Summationspunkt (641) bzw. bei der Auftrennpunkt (640) gleich groß sind.

1
FIG

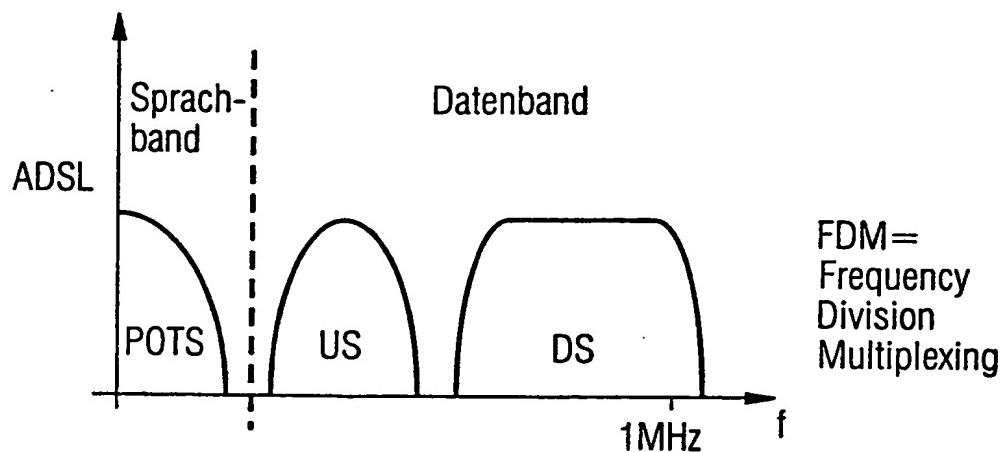


2/5



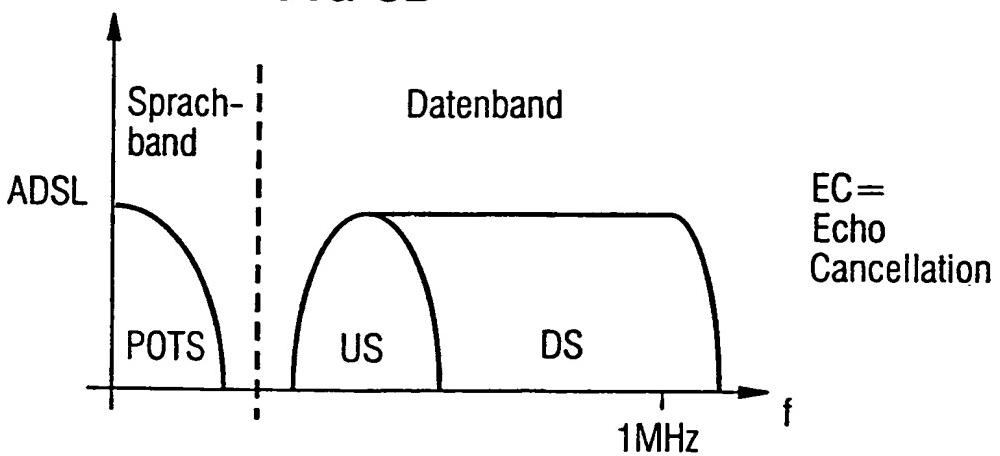
3/5

FIG 3A



FDM =
Frequency
Division
Multiplexing

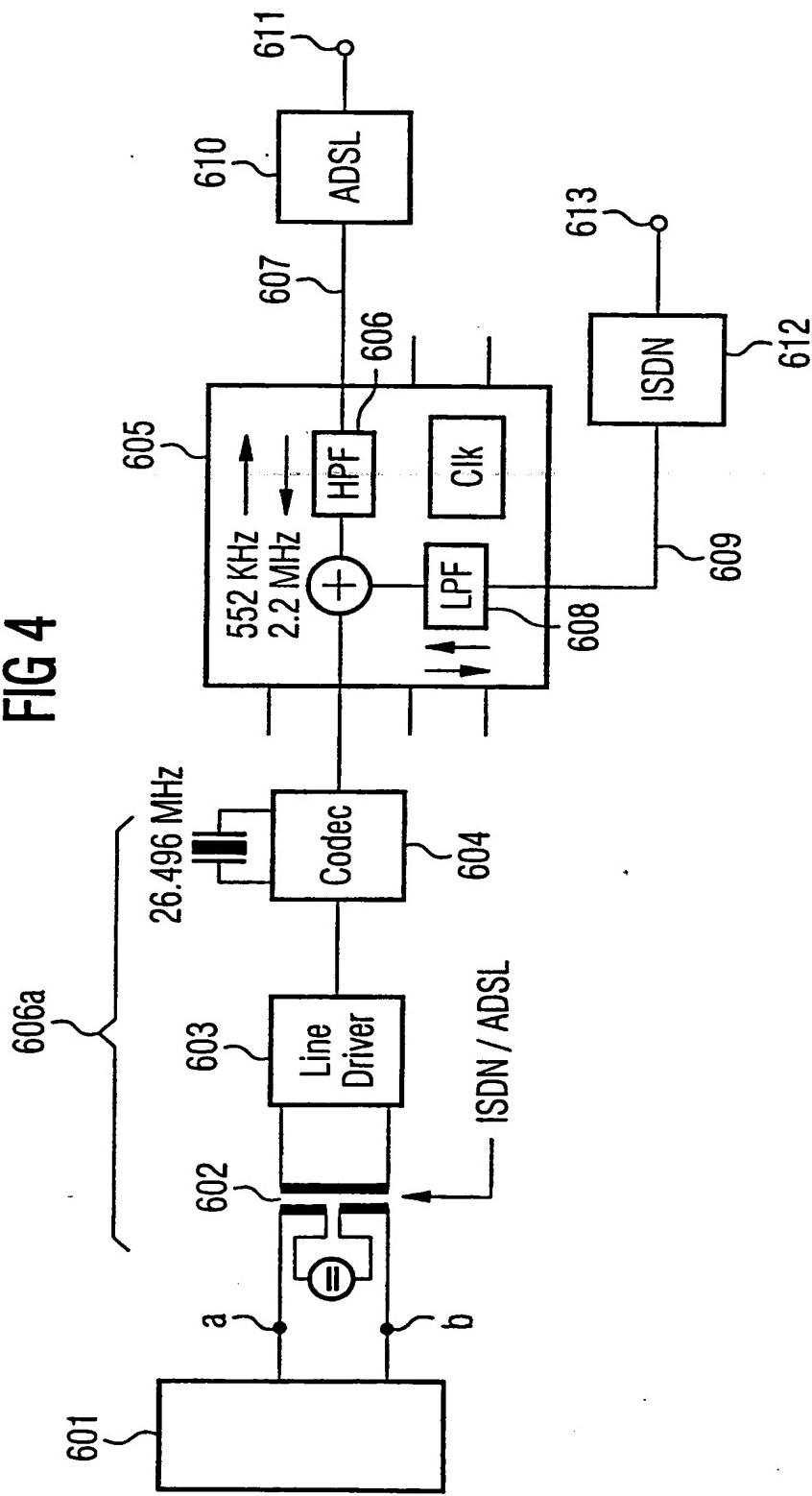
FIG 3B



EC =
Echo
Cancellation

4/5

FIG 4



5/5

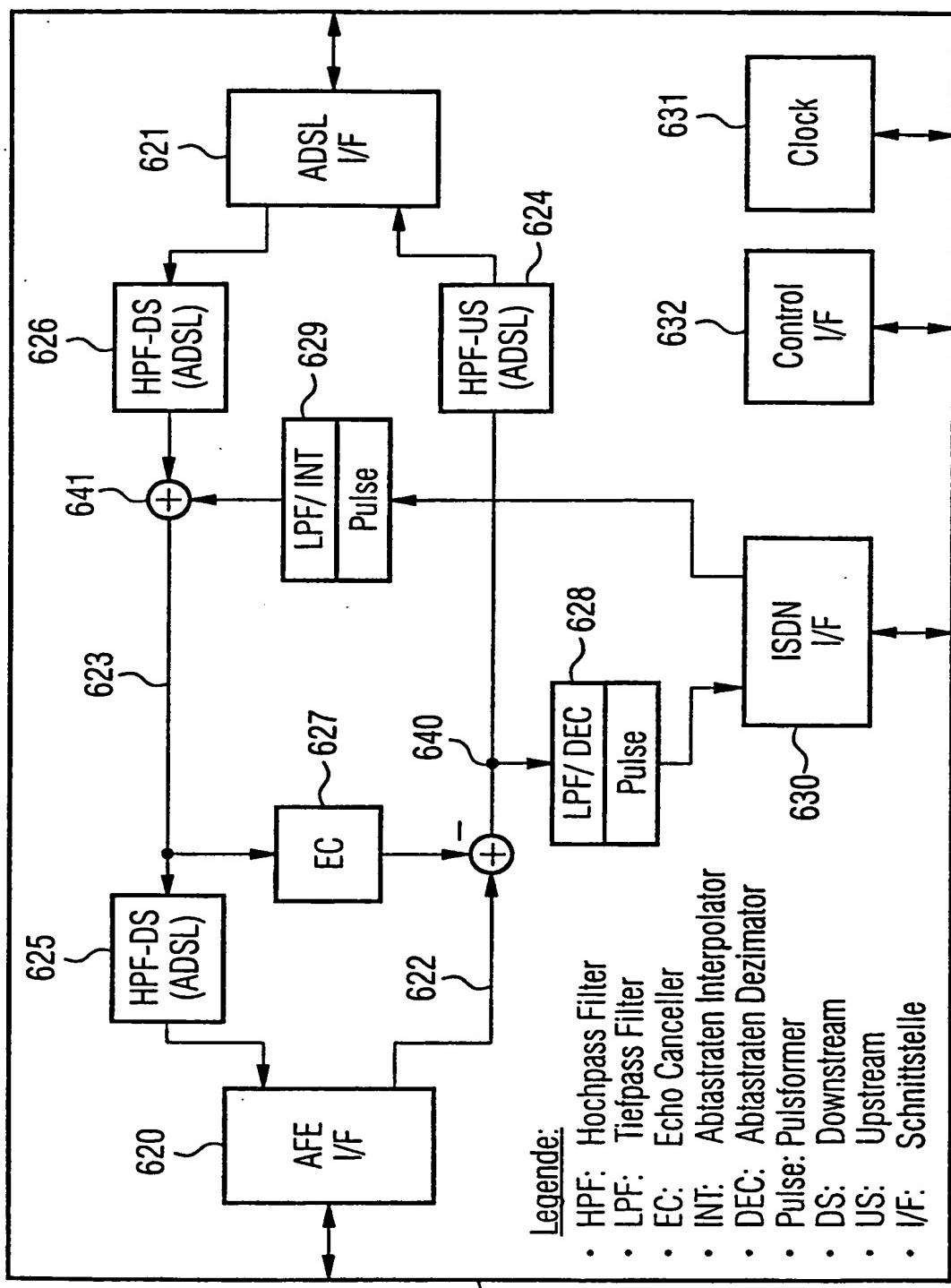
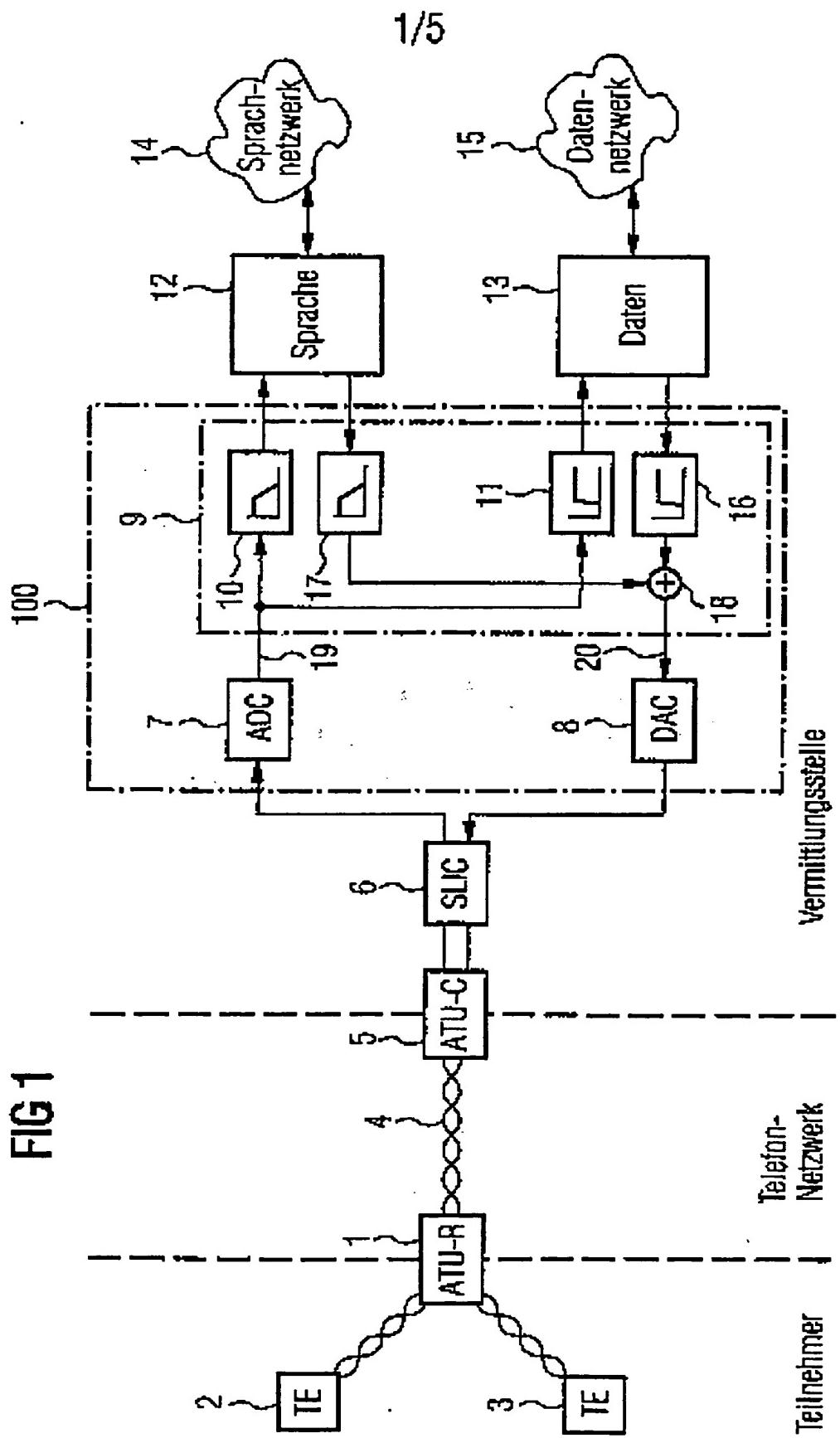


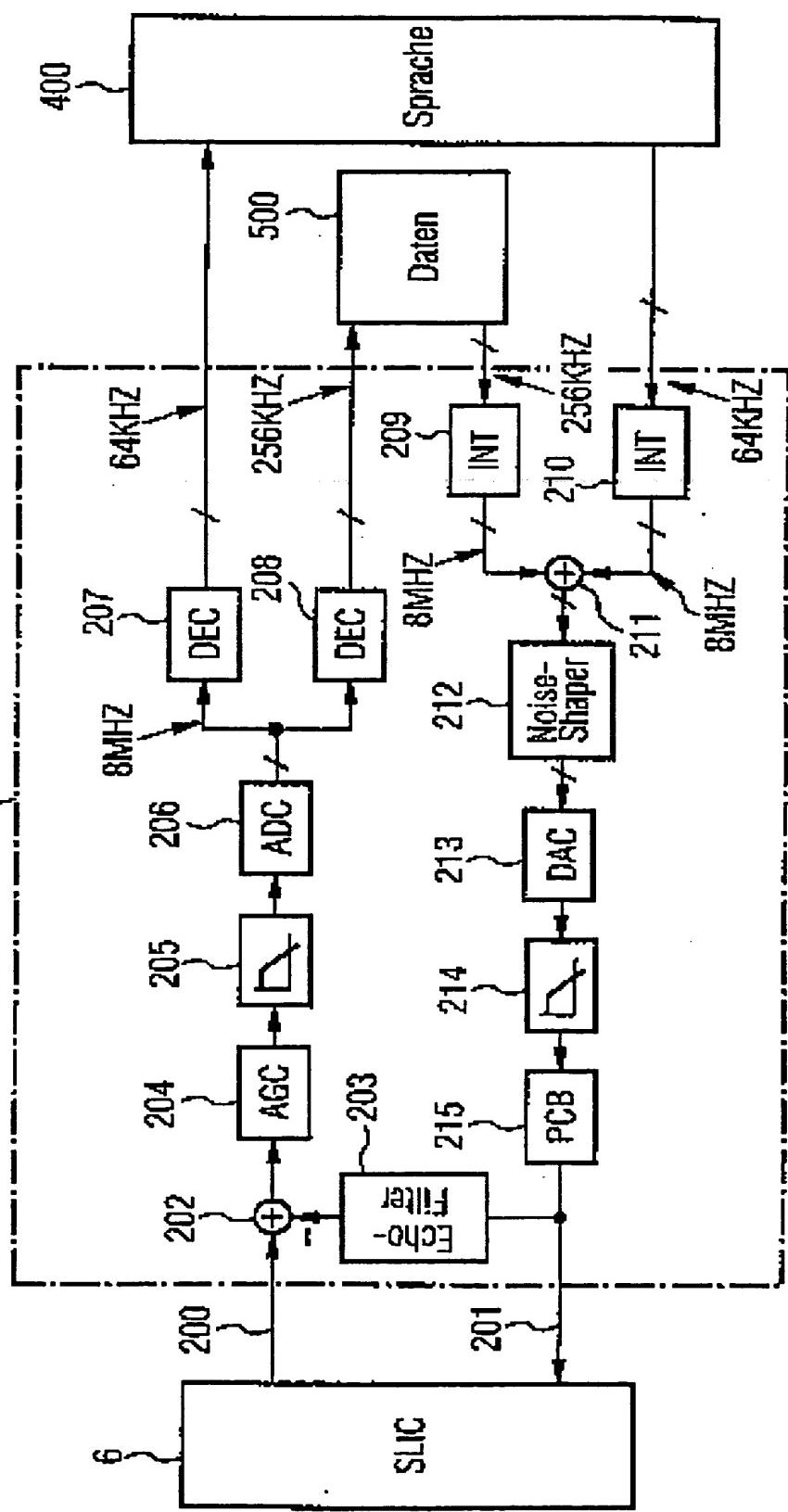
FIG 5

This Page Blank (uspto)

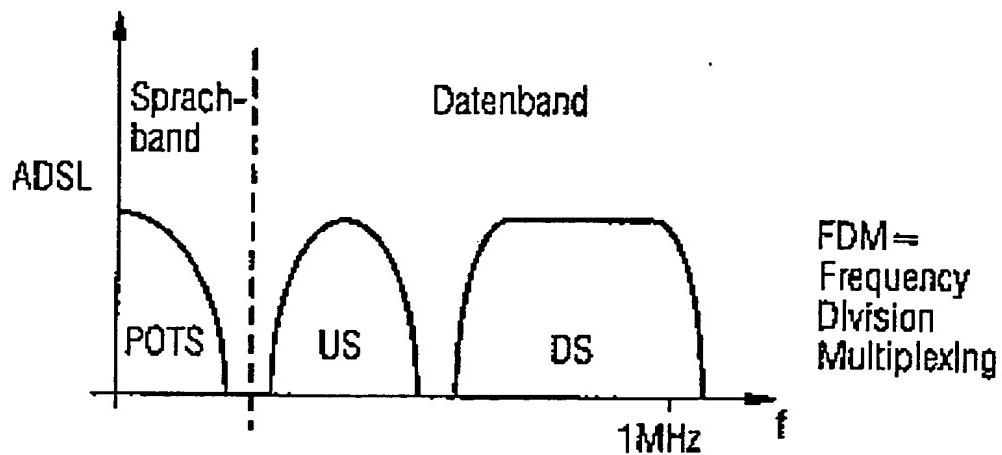
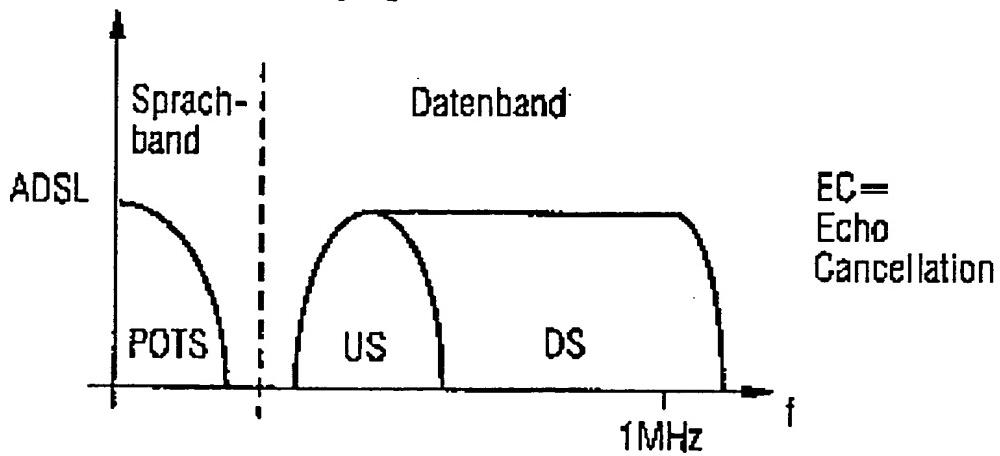


2/5

FIG 2

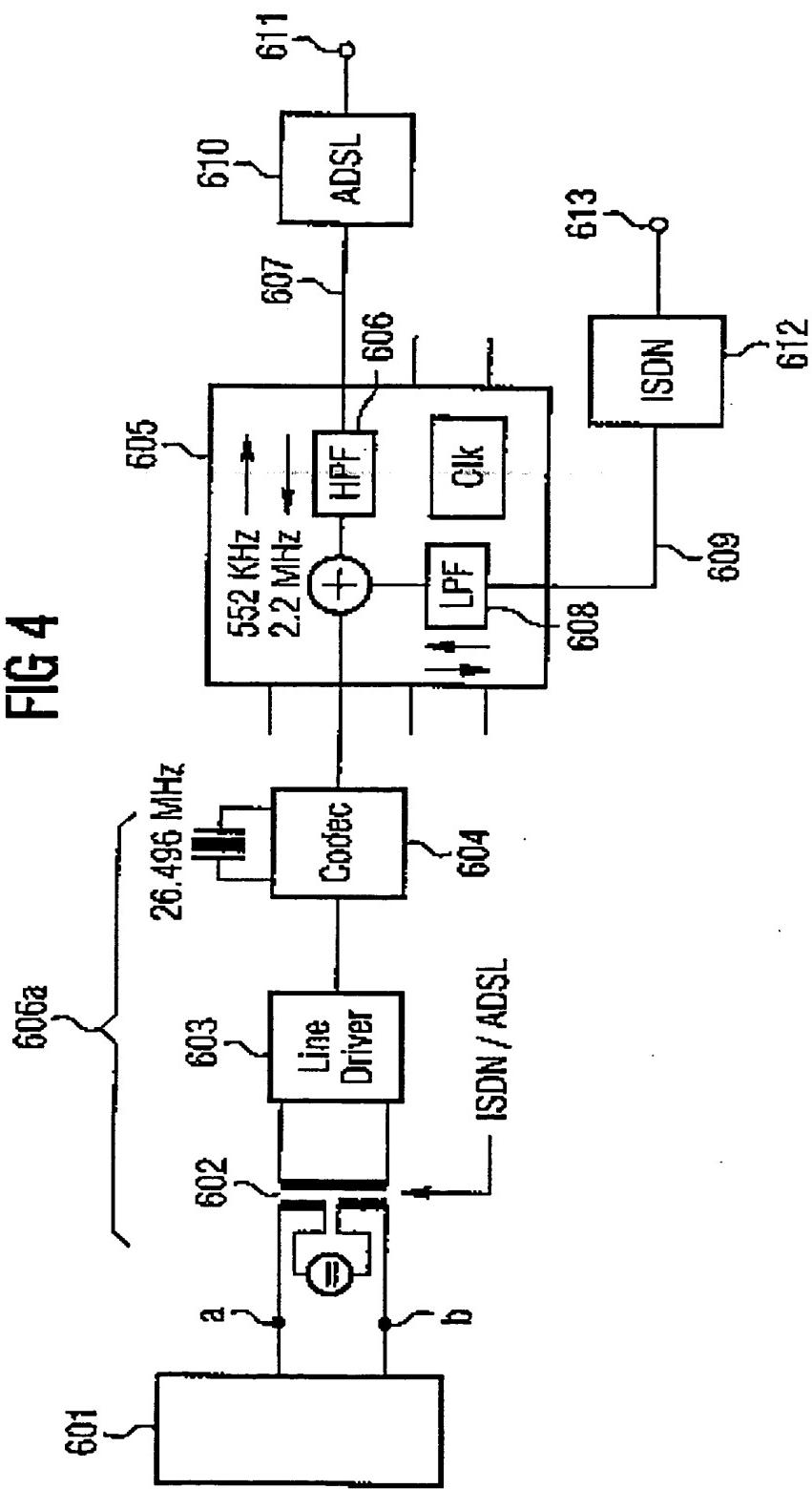


3/5

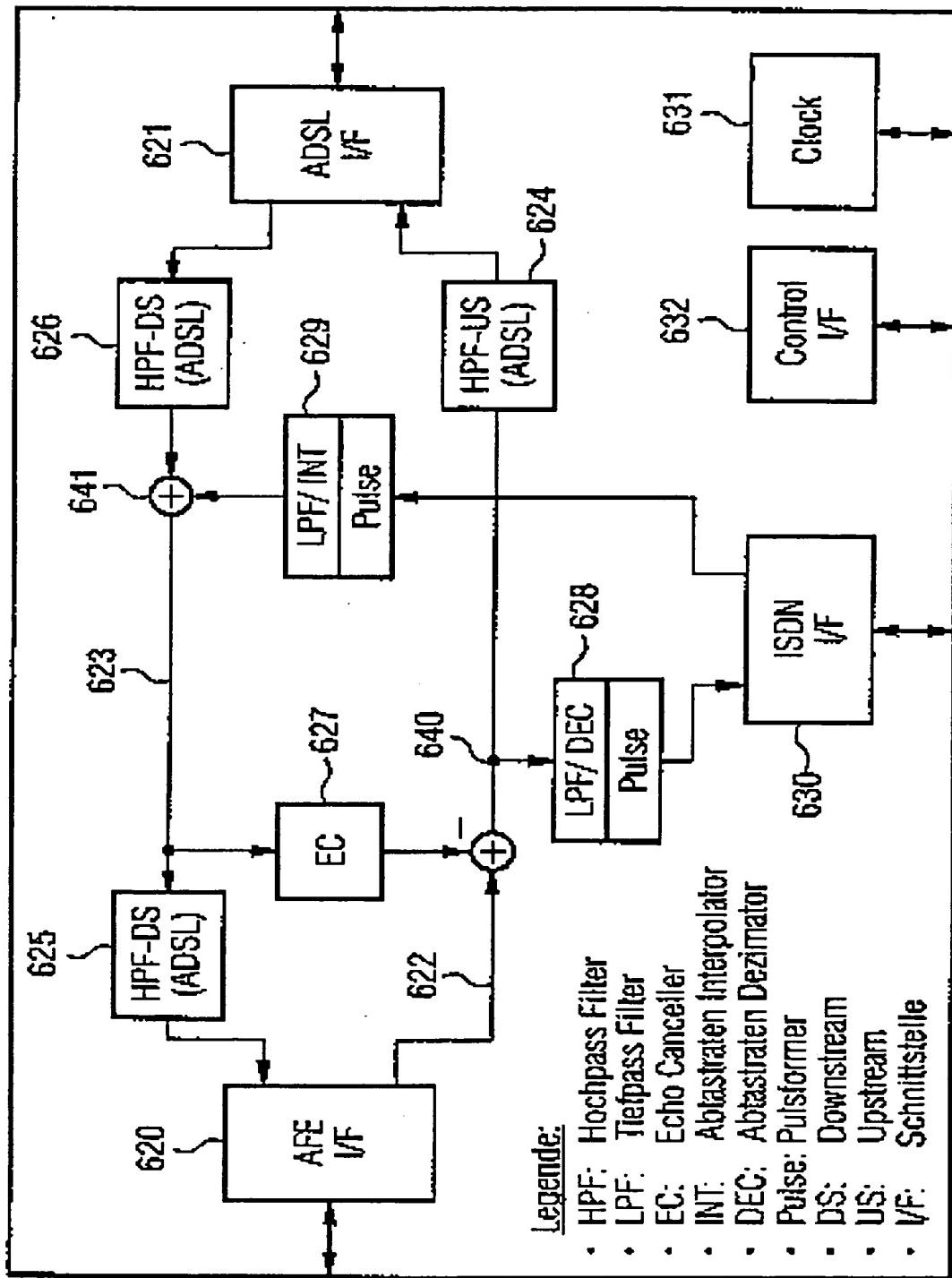
FIG 3A**FIG 3B**

4/5

FIG 4



5/5



This Page Blank (uspto)

(12) NACH DEM VERTRAG ÜBER DIE INTERNATIONALE ZUSAMMENARBEIT AUF DEM GEBIET DES
PATENTWESENS (PCT) VERÖFFENTLICHTE INTERNATIONALE ANMELDUNG

(19) Weltorganisation für geistiges Eigentum
Internationales Büro



(43) Internationales Veröffentlichungsdatum
6. April 2000 (06.04.2000)

PCT

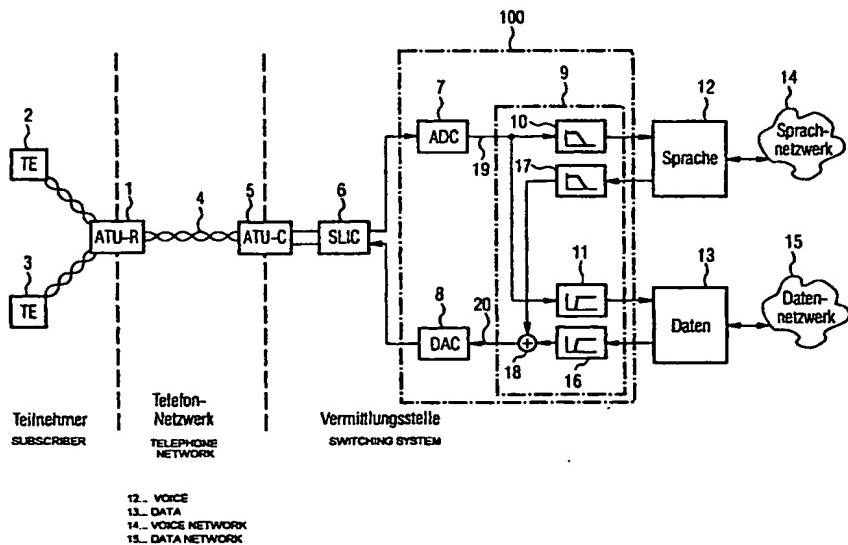
(10) Internationale Veröffentlichungsnummer
WO 00/19767 A3

- (51) Internationale Patentklassifikation⁷: H04Q 11/04, H04M 11/06, H04B 3/21
- (21) Internationales Aktenzeichen: PCT/DE99/03214
- (22) Internationales Anmeldedatum:
30. September 1999 (30.09.1999)
- (25) Einreichungssprache: Deutsch
- (26) Veröffentlichungssprache: Deutsch
- (30) Angaben zur Priorität:
198 44 941.0 30. September 1998 (30.09.1998) DE
299 14 706.1 21. August 1999 (21.08.1999) DE
- (71) Anmelder (*für alle Bestimmungsstaaten mit Ausnahme von US*): SIEMENS AKTIENGESELLSCHAFT [DE/DE]; Wittelsbacherplatz 2, D-80333 München (DE).
- (72) Erfinder; und
- (75) Erfinder/Anmelder (*nur für US*): HAUPTMANN, Jörg [AT/AT]; Goritschacher Strasse 50, A-9241 Wernberg (AT). PREITNEGGER, Manfred [AT/AT]; Woisetschlägerweg 4, A-9020 Klagenfurt (AT). RUDOLF, Hans-Werner [DE/DE]; Wörthstrasse 13, D-81667 München (DE). KUNISCH, Paul [DE/DE]; Rotwandstrasse 16, D-82178 Puchheim (DE). KROTENDORFER, Gerald [AT/AT]; Kratochwilestrasse 12/2/64, A-1220 Wien (AT). FRENZEL, Rudi [DE/DE]; Hofangerstrasse 38, D-81735 München (DE). TERSCHLUSE, Markus [DE/DE]; Rahel-Straus-Weg 8, D-81673 München (DE). SCHMÜCKING, Dirk [DE/AT]; Flussgasse 6, A-9500 Villach (AT).
- (74) Anwalt: SIEMENS AKTIENGESELLSCHAFT; Postfach 22 16 34, D-80506 München (DE).
- (81) Bestimmungsstaaten (*national*): CN, JP, KR, US.

[Fortsetzung auf der nächsten Seite]

(54) Title: LINE TERMINATOR UNIT FOR A SUBSCRIBER LINE

(54) Bezeichnung: LEITUNGSABSCHLUSSVORRICHTUNG FÜR EINE TEILNEHMERANSCHLUSSLEITUNG



(57) Abstract: The invention relates to a line terminator unit (100) for a subscriber line (4) which transmits and receives broad-band signals via a single subscriber line. Said broad-band signals are composed of a broad-band or narrow-band low-frequency voice signal and a broad-band higher-frequency data signal. The frequency bands of the voice signal and the data signal substantially do not overlap. The inventive line terminator unit is provided with a digital frequency separating filter in the digital part of the line terminator unit. Said frequency separating filter is arranged in the digital part of the line terminator unit and serves to distinguish between the low-frequency voice signal and the higher-frequency data signal. The line terminator unit is especially useful for separating an ISDN or POTS voice signal from an ADSL data signal.

[Fortsetzung auf der nächsten Seite]

WO 00/19767 A3



(84) Bestimmungsstaaten (*regional*): europäisches Patent (AT, BE, CH, CY, DE, DK, ES, FI, FR, GB, GR, IE, IT, LU, MC, NL, PT, SE).

Veröffentlicht:

— Mit internationalem Recherchenbericht.

(88) Veröffentlichungsdatum des internationalen Recherchenberichts:

22. März 2001

Zur Erklärung der Zweibuchstaben-Codes, und der anderen Abkürzungen wird auf die Erklärungen ("*Guidance Notes on Codes and Abbreviations*") am Anfang jeder regulären Ausgabe der PCT-Gazette verwiesen.

(57) Zusammenfassung: Die Erfindung betrifft eine Leitungabschlußvorrichtung (100) für eine Teilnehmeranschlußleitung (4), die breitbandige Signale über eine einzige Teilnehmeranschlußleitung sendet und empfängt, wobei sich ein breitbandiges Signal aus einem breitbandigen oder schmalbandigen niederfrequenten Sprachsignal und einem breitbandigen höherfrequenten Datensignal zusammensetzt und sich die Frequenzbänder des Sprachsignals und des Datensignals im wesentlichen nicht überschneiden. Die erfindungsgemäße Leitungabschlußvorrichtung weist eine digitale Frequenzweiche im Digitalteil der Leitungsabschlußvorrichtung, die im Digitalteil der Leitungsabschlußvorrichtung angeordnet ist und mittels der das niederfrequente Sprachsignal von dem höherfrequenten Datensignal voneinander getrennt werden. Die Leitungsabschlußvorrichtung ist insbesondere geeignet zur Trennung eines ISDN- oder POTS-Sprachsignals von einem eines ADSL-Datensignals.

INTERNATIONAL SEARCH REPORT

Inte...inal Application No
PCT/DE 99/03214

A. CLASSIFICATION OF SUBJECT MATTER
IPC 7 H04Q11/04 H04M11/06 H04B3/21

According to International Patent Classification (IPC) or to both national classification and IPC

B. FIELDS SEARCHED

Minimum documentation searched (classification system followed by classification symbols)

IPC 7 H04Q H04M H04B

Documentation searched other than minimum documentation to the extent that such documents are included in the fields searched

Electronic data base consulted during the international search (name of data base and, where practical, search terms used)

WPI Data, PAJ, IBM-TDB, INSPEC

C. DOCUMENTS CONSIDERED TO BE RELEVANT

Category *	Citation of document, with indication, where appropriate, of the relevant passages	Relevant to claim No.
X	EP 0 795 977 A (MOTOROLA INC) 17 September 1997 (1997-09-17) the whole document	1-3,5,7, 8,11-13
A	—	4,6,9, 10,18-20
X	WO 97 20396 A (ANALOG DEVICES INC) 5 June 1997 (1997-06-05) abstract page 1, line 5 -page 5, line 31 claims 1-3; figures 1A,2,3,7,8	1-3,9, 11-13
A	—	4-8,10, 18-20
A	WO 98 32241 A (SIEMENS AG) 23 July 1998 (1998-07-23) page 2, line 31 -page 3, line 9 claim 1; figures 7,10 —	4-7
	—/—	

Further documents are listed in the continuation of box C.

Patent family members are listed in annex.

* Special categories of cited documents :

- *A* document defining the general state of the art which is not considered to be of particular relevance
- *E* earlier document but published on or after the international filing date
- *L* document which may throw doubts on priority claim(s) or which is cited to establish the publication date of another citation or other special reason (as specified)
- *O* document referring to an oral disclosure, use, exhibition or other means
- *P* document published prior to the international filing date but later than the priority date claimed

- *T* later document published after the International filing date or priority date and not in conflict with the application but cited to understand the principle or theory underlying the invention
- *X* document of particular relevance; the claimed invention cannot be considered novel or cannot be considered to involve an inventive step when the document is taken alone
- *Y* document of particular relevance; the claimed invention cannot be considered to involve an inventive step when the document is combined with one or more other such documents, such combination being obvious to a person skilled in the art.
- *&* document member of the same patent family

Date of the actual completion of the international search

19 October 2000

Date of mailing of the international search report

01.11.2000

Name and mailing address of the ISA

European Patent Office, P.B. 5818 Patentlaan 2
NL - 2280 HV Rijswijk
Tel. (+31-70) 340-2040, Tx. 31 651 epo nl,
Fax (+31-70) 340-3018

Authorized officer

Gijssels, W

INTERNATIONAL SEARCH REPORT

International Application No
PCT/DE 99/03214

C.(Continuation) DOCUMENTS CONSIDERED TO BE RELEVANT

Category *	Citation of document, with indication, where appropriate, of the relevant passages	Relevant to claim No.
A	EP 0 643 477 A (NOKIA MOBILE PHONES LTD) 15 March 1995 (1995-03-15) abstract column 4, line 1 -column 5, line 5 claims 6,10; figure 2	4,7,9, 18,19
P,X	EP 0 923 221 A (NORTHERN TELECOM LTD) 16 June 1999 (1999-06-16) abstract column 1, line 13 -column 5, line 22 figures 1-3	1-3, 11-13
X	EP 0 840 474 A (MOTOROLA INC) 6 May 1998 (1998-05-06) abstract column 4, line 8-29 column 10, line 37-44 column 12, line 45-54 column 20, line 51 -column 21, line 18 figures 1,3,4,9	1,14,15, 21
A		4,7,16, 17
A	SUGIMOTO S ET AL: "DESIGN OF 2B1Q TRANSCEIVER FOR ISDN SUBSCRIBER LOOPS" INTERNATIONAL CONFERENCE ON COMMUNICATIONS (ICC '89), IEEE, vol. -, 11 June 1989 (1989-06-11), pages 228-232, XP000075463 NEW YORK, US abstract page 228, right-hand column, paragraph 2.1. figures 1A,1B	1,14-17
P,X	EP 0 889 614 A (INTEGRATED TELECOM EXPRESS) 7 January 1999 (1999-01-07) abstract page 5, line 55 -page 6, line 13 figures 1A,2	1,21

INTERNATIONAL SEARCH REPORTInternational application No.
PCT/DE 99/03214**Box I Observations where certain claims were found unsearchable (Continuation of item 1 of first sheet)**

This international search report has not been established in respect of certain claims under Article 17(2)(a) for the following reasons:

1. Claims Nos.: because they relate to subject matter not required to be searched by this Authority, namely:

2. Claims Nos.: because they relate to parts of the international application that do not comply with the prescribed requirements to such an extent that no meaningful international search can be carried out, specifically:

3. Claims Nos.: because they are dependent claims and are not drafted in accordance with the second and third sentences of Rule 6.4(a).

Box II Observations where unity of invention is lacking (Continuation of item 2 of first sheet)

This International Searching Authority found multiple inventions in this international application, as follows:

see supplemental sheet

1. As all required additional search fees were timely paid by the applicant, this international search report covers all searchable claims.
2. As all searchable claims could be searched without effort justifying an additional fee, this Authority did not invite payment of any additional fee.
3. As only some of the required additional search fees were timely paid by the applicant, this international search report covers only those claims for which fees were paid, specifically claims Nos.:

4. No required additional search fees were timely paid by the applicant. Consequently, this international search report is restricted to the invention first mentioned in the claims; it is covered by claims Nos.:

Remark on Protest

- The additional search fees were accompanied by the applicant's protest.
- No protest accompanied the payment of additional search fees.

The International Searching Authority found that this International Application contains several inventions or groups of inventions, as follows:

1. Claims Nos.: 1-13, 18-20

Line termination unit for transmitting and receiving a low-frequency voice signal and a high-frequency broad-band data signal, a power adjustment circuit being provided downstream of the digital-to-analog converter to adjust the power spectral density.

2. Claims Nos.: 1, 14-17

Line termination unit for transmitting and receiving a low-frequency voice signal and a high-frequency broad-band data signal, an echo suppressor being disposed between an upstream signal path and a downstream signal path.

3. Claims Nos.: 1, 21:

Line termination unit for transmitting and receiving a low-frequency voice signal and a high-frequency broad-band data signal, a sampling rate adjustment step and a clock synchronization unit safeguarding that the sampling rates of the signal currents are identical at the summing point and the interruption point.

INTERNATIONAL SEARCH REPORT

Information on patent family members

Int'l. Application No

PCT/DE 99/03214

Patent document cited in search report	Publication date	Patent family member(s)		Publication date
EP 0795977 A	17-09-1997	US JP	5781728 A 9275387 A	14-07-1998 21-10-1997
WO 9720396 A	05-06-1997	US AU EP	5757803 A 1079797 A 0864219 A	26-05-1998 19-06-1997 16-09-1998
WO 9832241 A	23-07-1998	EP JP	0953234 A 2000509593 T	03-11-1999 25-07-2000
EP 0643477 A	15-03-1995	FI DE DE ES JP US	933989 A 69422109 D 69422109 T 2141803 T 7154344 A 5734683 A	11-03-1995 20-01-2000 31-05-2000 01-04-2000 16-06-1995 31-03-1998
EP 0923221 A	16-06-1999	NONE		
EP 0840474 A	06-05-1998	US CA	5909463 A 2219360 A	01-06-1999 04-05-1998
EP 0889614 A	07-01-1999	JP US	11088921 A 6088385 A	30-03-1999 11-07-2000

INTERNATIONALER RECHERCHENBERICHT

Int. onales Altenzeichen
PCT/DE 99/03214

A. KLASIFIZIERUNG DES ANMELDUNGSGEGENSTANDES
IPK 7 H04Q11/04 H04M11/06 H04B3/21

Nach der Internationalen Patentklassifikation (IPK) oder nach der nationalen Klassifikation und der IPK

B. RECHERCHIERTE GEBIETE

Recherchierte Mindestprüfstoff (Klassifikationssystem und Klassifikationssymbole)
IPK 7 H04Q H04M H04B

Recherchierte aber nicht zum Mindestprüfstoff gehörende Veröffentlichungen, soweit diese unter die recherchierten Gebiete fallen

Während der internationalen Recherche konsultierte elektronische Datenbank (Name der Datenbank und evtl. verwendete Suchbegriffe)

WPI Data, PAJ, IBM-TDB, INSPEC

C. ALS WESENTLICH ANGESEHENE UNTERLAGEN

Kategorie*	Bezeichnung der Veröffentlichung, soweit erforderlich unter Angabe der in Betracht kommenden Teile	Betr. Anspruch Nr.
X	EP 0 795 977 A (MOTOROLA INC) 17. September 1997 (1997-09-17) das ganze Dokument	1-3,5,7, 8,11-13
A		4,6,9, 10,18-20
X	WO 97 20396 A (ANALOG DEVICES INC) 5. Juni 1997 (1997-06-05) Zusammenfassung Seite 1, Zeile 5 -Seite 5, Zeile 31 Ansprüche 1-3; Abbildungen 1A,2,3,7,8	1-3,9, 11-13
A		4-8,10, 18-20
A	WO 98 32241 A (SIEMENS AG) 23. Juli 1998 (1998-07-23) Seite 2, Zeile 31 -Seite 3, Zeile 9 Anspruch 1; Abbildungen 7,10	4-7
		-/-

Weitere Veröffentlichungen sind der Fortsetzung von Feld C zu entnehmen

Siehe Anhang Patentfamilie

- * Besondere Kategorien von angegebenen Veröffentlichungen :
- *A* Veröffentlichung, die den allgemeinen Stand der Technik definiert, aber nicht als besonders bedeutsam anzusehen ist
- *E* Älteres Dokument, das jedoch erst am oder nach dem internationalen Anmeldeatum veröffentlicht worden ist
- *L* Veröffentlichung, die geeignet ist, einen Prioritätsanspruch zweifelhaft erscheinen zu lassen, oder durch die das Veröffentlichungsdatum einer anderen im Recherchenbericht genannten Veröffentlichung belegt werden soll oder die aus einem anderen besonderen Grund angegeben ist (wie ausgeführt)
- *O* Veröffentlichung, die sich auf eine mündliche Offenbarung, eine Benutzung, eine Ausstellung oder andere Maßnahmen bezieht
- *P* Veröffentlichung, die vor dem internationalen Anmeldeatum, aber nach dem beanspruchten Prioritätsdatum veröffentlicht worden ist

- *T* Spätere Veröffentlichung, die nach dem internationalen Anmeldeatum oder dem Prioritätsdatum veröffentlicht worden ist und mit der Anmeldung nicht kollidiert, sondern nur zum Verständnis des der Erfindung zugrundeliegenden Prinzips oder der ihr zugrundeliegenden Theorie angegeben ist
- *X* Veröffentlichung von besonderer Bedeutung; die beanspruchte Erfindung kann allein aufgrund dieser Veröffentlichung nicht als neu oder auf erforderlicher Tätigkeit beruhend betrachtet werden
- *Y* Veröffentlichung von besonderer Bedeutung; die beanspruchte Erfindung kann nicht als auf erforderlicher Tätigkeit beruhend betrachtet werden, wenn die Veröffentlichung mit einer oder mehreren anderen Veröffentlichungen dieser Kategorie in Verbindung gebracht wird und diese Verbindung für einen Fachmann naheliegend ist
- *&* Veröffentlichung, die Mitglied derselben Patentfamilie ist

Datum des Abschlusses der internationalen Recherche	Absendedatum des internationalen Recherchenberichts
19. Oktober 2000	01.11.2000

Name und Postanschrift der Internationalen Recherchenbehörde
Europäisches Patentamt, P.B. 5818 Patentaan 2
NL - 2280 HV Rijswijk
Tel. (+31-70) 340-2040, Tx. 31 651 epo nl,
Fax: (+31-70) 340-3016

Bevollmächtigter Bediensteter
Gijsels, W

INTERNATIONALER RECHERCHENBERICHT

Internationales Aktenzeichen
PCT/DE 99/03214

C(Fortsetzung) ALS WESENTLICH ANGESEHENE UNTERLAGEN		
Kategorie*	Bezeichnung der Veröffentlichung, soweit erforderlich unter Angabe der in Betracht kommenden Teile	Betr. Anspruch Nr.
A	EP 0 643 477 A (NOKIA MOBILE PHONES LTD) 15. März 1995 (1995-03-15) Zusammenfassung Spalte 4, Zeile 1 -Spalte 5, Zeile 5 Ansprüche 6,10; Abbildung 2	4,7,9, 18,19
P,X	EP 0 923 221 A (NORTHERN TELECOM LTD) 16. Juni 1999 (1999-06-16) Zusammenfassung Spalte 1, Zeile 13 -Spalte 5, Zeile 22 Abbildungen 1-3	1-3, 11-13
X	EP 0 840 474 A (MOTOROLA INC) 6. Mai 1998 (1998-05-06) Zusammenfassung Spalte 4, Zeile 8-29 Spalte 10, Zeile 37-44 Spalte 12, Zeile 45-54 Spalte 20, Zeile 51 -Spalte 21, Zeile 18 Abbildungen 1,3,4,9	1,14,15, 21
A		4,7,16, 17
A	SUGIMOTO S ET AL: "DESIGN OF 2B1Q TRANSCEIVER FOR ISDN SUBSCRIBER LOOPS" INTERNATIONAL CONFERENCE ON COMMUNICATIONS (ICC '89), IEEE, Bd. -, 11. Juni 1989 (1989-06-11), Seiten 228-232, XP000075463 NEW YORK, US Zusammenfassung Seite 228, rechte Spalte, Absatz 2.1. Abbildungen 1A,1B	1,14-17
P,X	EP 0 889 614 A (INTEGRATED TELECOM EXPRESS) 7. Januar 1999 (1999-01-07) Zusammenfassung Seite 5, Zeile 55 -Seite 6, Zeile 13 Abbildungen 1A,2	1,21

INTERNATIONALER RECHERCHENBERICHT

Feld I Bemerkungen zu den Ansprüchen, die sich als nicht recherchierbar erwiesen haben (Fortsetzung von Punkt 2 auf Blatt 1)

Gemäß Artikel 17(2a) wurde aus folgenden Gründen für bestimmte Ansprüche kein Recherchenbericht erstellt:

1. Ansprüche Nr.
weil sie sich auf Gegenstände beziehen, zu deren Recherche die Behörde nicht verpflichtet ist, nämlich

2. Ansprüche Nr.
weil sie sich auf Teile der internationalen Anmeldung beziehen, die den vorgeschriebenen Anforderungen so wenig entsprechen, daß eine sinnvolle internationale Recherche nicht durchgeführt werden kann, nämlich

3. Ansprüche Nr.
weil es sich dabei um abhängige Ansprüche handelt, die nicht entsprechend Satz 2 und 3 der Regel 6.4 a) abgefaßt sind.

Feld II Bemerkungen bei mangelnder Einheitlichkeit der Erfindung (Fortsetzung von Punkt 3 auf Blatt 1)

Die internationale Recherchenbehörde hat festgestellt, daß diese internationale Anmeldung mehrere Erfindungen enthält:

siehe Zusatzblatt

1. Da der Anmelder alle erforderlichen zusätzlichen Recherchengebühren rechtzeitig entrichtet hat, erstreckt sich dieser internationale Recherchenbericht auf alle recherchierbaren Ansprüche.

2. Da für alle recherchierbaren Ansprüche die Recherche ohne einen Arbeitsaufwand durchgeführt werden konnte, der eine zusätzliche Recherchengebühr gerechtfertigt hätte, hat die Behörde nicht zur Zahlung einer solchen Gebühr aufgefordert.

3. Da der Anmelder nur einige der erforderlichen zusätzlichen Recherchengebühren rechtzeitig entrichtet hat, erstreckt sich dieser internationale Recherchenbericht nur auf die Ansprüche, für die Gebühren entrichtet worden sind, nämlich auf die Ansprüche Nr.

4. Der Anmelder hat die erforderlichen zusätzlichen Recherchengebühren nicht rechtzeitig entrichtet. Der internationale Recherchenbericht beschränkt sich daher auf die in den Ansprüchen zuerst erwähnte Erfindung; diese ist in folgenden Ansprüchen erfaßt:

Bemerkungen hinsichtlich eines Widerspruchs

- Die zusätzlichen Gebühren wurden vom Anmelder unter Widerspruch gezahlt.
 Die Zahlung zusätzlicher Recherchengebühren erfolgte ohne Widerspruch.

WEITERE ANGABEN	PCT/ISA/ 210
<p>Die internationale Recherchenbehörde hat festgestellt, daß diese internationale Anmeldung mehrere (Gruppen von) Erfindungen enthält, nämlich:</p> <p>1. Ansprüche: 1-13, 18-20</p> <p>Leitungsabschlußvorrichtung zum Senden und Empfangen eines niedrfrequenten Sprachsignal und eines höherfrequenten breitbandigen Datensignal, wobei dem Digital-Analog-Umsetzer eine Leistungsanpassungsschaltung zur Anpassung der spektralen Leistungsverteilung nachgeschaltet ist.</p> <p>2. Ansprüche: 1, 14-17</p> <p>Leitungsabschlußvorrichtung zum Senden und Empfangen eines niedrfrequenten Sprachsignal und eines höherfrequenten breitbandigen Datensignal, wobei ein Echocanceller zwischen einem Upstream-Signalpfad und einem Downstream-Signalpfad angeordnet ist.</p> <p>3. Ansprüche: 1, 21</p> <p>Leitungsabschlußvorrichtung zum Senden und Empfangen eines niedrfrequenten Sprachsignal und eines höherfrequenten breitbandigen Datensignal, wobei eine Sampleraten-Adaptationsstufe sowie eine Takt synchronisationseinheit sicherstellen daß die Sample-Raten der Signalströme am Summationspunkt bzw. Auf trennpunkt gleich gros sind.</p>	

INTERNATIONALER RECHERCHENBERICHT

Angaben zu Veröffentlichungen, die zur selben Patentfamilie gehören

 Internationales Altenzeichen
PCT/DE 99/03214

Im Recherchenbericht angeführtes Patentdokument	Datum der Veröffentlichung	Mitglied(er) der Patentfamilie		Datum der Veröffentlichung
EP 0795977 A	17-09-1997	US	5781728 A	14-07-1998
		JP	9275387 A	21-10-1997
WO 9720396 A	05-06-1997	US	5757803 A	26-05-1998
		AU	1079797 A	19-06-1997
		EP	0864219 A	16-09-1998
WO 9832241 A	23-07-1998	EP	0953234 A	03-11-1999
		JP	2000509593 T	25-07-2000
EP 0643477 A	15-03-1995	FI	933989 A	11-03-1995
		DE	69422109 D	20-01-2000
		DE	69422109 T	31-05-2000
		ES	2141803 T	01-04-2000
		JP	7154344 A	16-06-1995
		US	5734683 A	31-03-1998
EP 0923221 A	16-06-1999	KEINE		
EP 0840474 A	06-05-1998	US	5909463 A	01-06-1999
		CA	2219360 A	04-05-1998
EP 0889614 A	07-01-1999	JP	11088921 A	30-03-1999
		US	6088385 A	11-07-2000